

РАДИО

11/89

НАШ
ДРУГ





РАДИО

ПРОЛЕТАРИИ ВСЕХ СТРАН,
СОЕДИНЯЙТЕСЬ!

№ 11/1989

ОРГАН МИНИСТЕРСТВА СВЯЗИ СССР И ВСЕСОЮЗНОГО ОРДЕНА ЛЕНИНА И ОРДЕНА КРАСНОГО
ЗНАМЕНИ ДОБРОВОЛЬНОГО ОБЩЕСТВА СОДЕЙСТВИЯ АРМИИ, АВИАЦИИ И ФЛОТУ

2 ПРИГЛАШЕНИЕ К РАЗГОВОРУ

А. Гороховский. КОГДА ТРОНЕТСЯ ЛЕД?

4 К 72-Й ГОДОВЩИНЕ ВЕЛИКОГО ОКТЯБРЯ

Б. Николаев. «ПЕТРОГРАД, ЛЕНИНУ...»

6 АКТУАЛЬНАЯ ТЕМА

РАС ИЩЕТ ДОБРОВОЛЬЦЕВ...

7 ТЕЛЕВИДЕНИЕ ЧЕРЕЗ КОСМОС

А. Варбанский. СИСТЕМЫ СТБ-12

10 В ОРГАНИЗАЦИЯХ ДОСААФ

А. Антонов. О «ДЫРАХ В РАДИОСПОРТЕ»

12 ПРОБЛЕМЫ РАДИОЛЮБИТЕЛЬСТВА

А. Смирнов. 34-я ВРВ: МНЕНИЕ ЖЮРИ

РАДИОЛЮБИТЕЛЬСТВО И СПОРТ

15 Е. Турубара. И ВСЕ-ТАКИ, ВЫСШАЯ ЛИГА? Е. Лада. ЖИВЕТ В КАЛУГЕ ИЗОБРЕТАТЕЛЬ... (с. 17).
Р. Мордухович. СОСТЯЗАНИЕ ДОЛЖНЫ БЫТЬ ПРАЗДНИКОМ (с. 18). Б. Степанов. ОТЧЕТ ЗА
CONTEST (с. 20). CQ-U (с. 22)

26 ПУТЕШЕСТВИЯ. ЭКСПЕДИЦИИ

Г. Шульгин. ПО «ЧЕЛЮСКИНСКИМ» МЕСТАМ

29 ДЛЯ ЛЮБИТЕЛЬСКОЙ СВЯЗИ И СПОРТА

А. Михельсон. ЧМ ПРИЕМНИК НА ДИАПАЗОН 430 МГц

32 РАДИОЛЮБИТЕЛЮ-КОНСТРУКТОРУ

В. Солонин. ПРИЕМНИК ДВОИЧНЫХ СИГНАЛОВ

35 ДЛЯ НАРОДНОГО ХОЗЯЙСТВА И БЫТА

А. Лукаш. СИГНАЛИЗАТОР ДАВЛЕНИЯ МАСЛА

37 МИКРОПРОЦЕССОРНАЯ ТЕХНИКА И ЭВМ

А. Покладов, А. Соколов, А. Долгий. МОНИТОР ДЛЯ «МИКРО-80», СОВМЕСТИМЫЙ С «РАДИО-86РК».
ПОВЫШЕНИЕ НАДЕЖНОСТИ РАБОТЫ «РАДИО-86РК» (с. 40). ВСЕ О «РАДИО-86РК» (с. 90)

43 ВИДЕОТЕХНИКА

Г. Борков. ТЕЛЕВИЗОРЫ 4УСЦТ. СТРУКТУРНАЯ СХЕМА. В. Богданов, В. Павлов. УСИЛИТЕЛЬ ПЧ
ЗВУКА С ФАПЧ (с. 48)

ЗВУКОТЕХНИКА

49 Н. Кистерный. ЭЛЕКТРОННЫЙ РЕГУЛЯТОР УРОВНЯ СИГНАЛА. Возвращаясь к напечатанному.
М. Старостенко. «РЕГУЛЯТОР ШИРИНЫ СТЕРЕОБАЗЫ — РОКОТ-ФИЛЬТР» (с. 52). Э. Хисамов.
ВЗВЕШИВАЮЩИЙ ФИЛЬТР (с. 54). В. Кривошеин. ЭЛЕКТРОННЫЙ КОММУТАТОР ВХОДОВ (с. 56).
А. Чулков. УМЗЧ ДЛЯ РАДИОМЕГАФОНА (с. 57)

РАДИОПРИЕМ

58 В. Полеткин. ТРЕХПРОГРАММНЫЙ СИНХРОННЫЙ ПРИЕМНИК. А. Васильев. УМЕНЬШЕНИЕ ИСКА-
ЖЕНИЙ В РАДИОПРИЕМНИКАХ С ТРАНСФОРМАТОРНЫМ ВХОДНЫМ КАСКАДОМ (с. 60)

61 ИЗМЕРЕНИЯ

И. Нечаев. ГЕНЕРАТОР НА ЦИФРОВОЙ МИКРОСХЕМЕ. Н. Дорундяк. ИЗМЕРИТЕЛЬ LC (с. 62)

66 ИСТОЧНИКИ ПИТАНИЯ

С. Золотарев. РЕГУЛЯТОР МОЩНОСТИ. Е. Старченко. ПРОСТОЙ СТАБИЛИЗАТОР НАПРЯЖЕНИЯ
(с. 68)

70 ЭЛЕКТРОННЫЕ МУЗЫКАЛЬНЫЕ ИНСТРУМЕНТЫ

И. Михайленко. ЦИФРОВОЙ ЭМИ С «РАДИО-86РК»

74 РАДИОЛЮБИТЕЛЬСКАЯ ТЕХНОЛОГИЯ

76 «РАДИО» — НАЧИНАЮЩИМ

Б. Сергеев. ВЗГЛЯД «ИЗНУТРИ». Б. Иванов. ОСЦИЛЛОГРАФ — ВАШ ПОМОЩНИК (с. 80). НОВО-
ГОДНИЕ ГИРЛЯНДЫ (с. 83). С. Филин, С. Певницкий. УМЗЧ ДЛЯ АВТОМОБИЛЬНОЙ МАГНИТОЛЫ
(с. 86)

ОБМЕН ОПЫТОМ (с. 34, 69, 73, 91, 92). ДОСКА ОБЪЯВЛЕНИЙ (с. 39, 42, 57, 96). РАДИОКУРЬЕР (с. 57, 93)

На первой странице обложки. Радиолулюбитель-конструктор из Латвии Вальдемарс Кетнерс — автор любительской системы приема спутникового телевидения. На 34-й ВРВ его разработка вызвала большой интерес посетителей.

Фото В. Семенова

ПРИГЛАШЕНИЕ
К РАЗГОВОРУ

КОГДА ТРОНЕТСЯ ЛЕД?

Эта статья — по существу обращение к радиолюбителям и может быть в первую очередь к радиолюбителям-конструкторам, как к наиболее разобщенной части радиолюбительства. Набило всем нам оскомину констатация того, что радиолюбительское движение переживает что далеко не лучшую пору, что ему характерны застойные явления, а в чем-то и кризисное состояние. И тем не менее, думается, к этой проблеме следует еще раз вернуться...

Незадолго до Всесоюзной радиолюбительской конференции (апрель 1988 г.) в «Советском патриоте» была опубликована моя статья «Готовы ли мы к проведению конференции». Она вызвала тогда большой поток критических откликов. Авторы многих из них почему-то сочли, что статья направлена против проведения конференции. Но сама конференция подтвердила основной лейтмотив публикации: вместо намечавшегося первоначально всесоюзного форума для обсуждения болевых проблем всего радиолюбительского движения, состоялся полезный, но все же чисто «коротковолновый разговор». Страсти, кипевшие до конференции и в начале ее работы, как-то поутихли, когда прибывших в Москву проинформировали о пакете, как это модно сейчас говорить, принятых и намечаемых к принятию решений по ряду остро волновавших коротковолнщиков проблем и вопросов.

Но главное, на мой взгляд, без чего не может полноценно функционировать и тем более развиваться радиолюбительство, и его первооснова — любительское конструирование

— это организационные формы, отвечающие нынешнему времени и способные вновь надуть паруса нашего движения, материальная база не стали по существу ведущей темой конференции.

Прошло около двух лет, но мало что меняется к лучшему, база (в первую очередь число клубов) практически не растет. По-прежнему плохо с радиодеталью, любительской аппаратурой, не получили право на новые (для нас) виды связи коротковолновники. До сих пор не изменено название федерации, а оно в немалой степени определяет направленность работы и заботы федерации, ЦРК, отдела радиоспорта Управления технических и военно-прикладных видов спорта (УТВПС) и тех подразделений на местах, которые призваны заниматься радиолюбительством.

Полгода тому назад принято (еще одно) постановление бюро президиума ЦК ДОСААФ СССР «О состоянии и мерах по дальнейшему развитию радиолюбительства и радиоспорта в стране» (от 28 апреля 1989 г.). В нем сквозит озлобленность положением в радиолюбительстве. Обращено оно во многом к местным организациям оборонного Общества, к общественности. Это вполне логично: в наше время судьба перестройки в большой степени определяется деловитостью и инициативой на местах, в коллективах.

В постановлении наконец-то очень определенно сказано о необходимости открыть в 1989—1991 гг. специализированные спортивно-технические радиоклубы в республиканских, краевых и областных центрах. Рекомендовано открывать клубы также в городах, районных

центрах, в первичных организациях, по месту жительства.

На мой взгляд, очень важно и то, что в постановлении рекомендовано вести работу в области радиолюбительства совместно с профсоюзами, комсомолом.

Пока еще редакция не располагает сведениями о том, что сделано по реализации постановления за прошедшие шесть месяцев, но боюсь, что очень немного. Наверняка наберется немало комитетов ДОСААФ и федераций, где это постановление лежит преспокойненько «под сукном». Ведь даже постановление ЦК КПСС, СМ СССР, ВЦСПС и ЦК ВЛКСМ № 157 от 5 февраля 1987 г. не расшевелило радиолюбительское техническое творчество в оборонном Обществе.

Редакция журнала «Радио» весьма заинтересована в получении информации о нынешнем положении дел с радиолюбительством, тронется ли наконец лед, и мы ждем от вас, читатели, такую информацию.

Многие организации ДОСААФ уже давно потеряли интерес к радиолюбительству, к техническому творчеству, к радиоспорту, по существу устали от руководства радиолюбительским движением, не оказывают самостоятельным конструкторам никакой поддержки. Именно этим можно объяснить, что и радиолюбительские конструкторы перестали тянуться к ДОСААФу. На учете (не очень точно, но так) он ведется) в оборонных организациях сейчас насчитывается около 60 тысяч таких конструкторов, в то время как их в стране сотни тысяч. Теряется интерес к выставкам творчества радиолюбителей — конструкторов ДОСААФ, их становится все меньше, падает число представленных экспонатов, да и уровень многих экспонатов оставляет желать лучшего. Все это конечно, не случайно и весьма тревожно.

Нужно трезво оценивать факты. Поезд со многими радиолюбителями от досаафской платформы ушел. Это обстоятельство должно убедить в необходимости объединения усилий, преодоления ведомственных барьеров с тем, чтобы ускорить возрождение организованного радиолюбительства — его надо возрождать и развивать не в ДОСААФ, а в стране, при активном участии организаций оборонного Общества.

Очень опасны для судьбы радиолюбительства попытки монополизировать руководство им, желание некоторых и сегодня

замыкаться в ведомственной скорлупе.

Здесь хотелось бы отметить полезную инициативу горкома комсомола Донецка, решившего активно вторгнуться в радиолюбительство, с его помощью привлечь молодежь к полезным занятиям. А ведь сначала эта инициатива не встретила поддержки у местной федерации. Но, слава богу, дело до конфликтной ситуации не дошло. Наоборот, и федерация, и комсомол нашли общий язык, пришли к пониманию пользы от партнерства на ниве радиолюбительства.

Кстати, сегодня комсомол располагает широкой сетью центров технического творчества молодежи. Они могут стать и центрами конструкторского творчества в области радиоэлектроники, более того во многих из них такая деятельность активно развивается. Разве не следовало бы местным федерациям и комитетам ДОСААФ найти дорогу к этим центрам?

Опираясь на материальную базу центров, федерации радиоспорта (все еще радиоспорт!) могли бы, принеся свои мысли, идеи, уже сегодня совместно с комсомолом развивать радиолюбительство и радиоспорт, открывать коллективные станции. Дело-то общее, государственной важности — привлечь мальчишек и девчонок (и не только их) к интересным делам, помочь им найти себя на поприще радиоэлектроники.

Известно, что сейчас «мода» на технические профессии заметно поубавилась. Относится сказанное и к радиоэлектронике. Все это не может не отражаться на уровне будущих специалистов, а в дальнейшем и на их творческой отдаче в НИИ, КБ, на заводах.

Уже сегодня наша страна отстает в целом ряде направлений радиоэлектроники от развитых зарубежных стран, и это не может не вызывать серьезнейшей тревоги. Связывать напрямую спад в радиолюбительстве с этим отставанием возможно было бы неверным, но определенная взаимосвязанность этих процессов есть. Ведь весь опыт радиолюбительства убеждает, что оно является прекрасной школой подготовки будущих увлеченных специалистов. Поэтому радиолюбительство не просто «хобби», а один из путей поиска и отбора будущих высококвалифицированных радиоэлектронщиков.

Необходимо всемерно расширять сеть радиоклубов. Они могут быть и чисто досаафов-

скими, и совместными, и создаваться при скромном участии оборонного Общества. При их организации все должно определяться конкретными местными условиями, возможностями и желанием тех или иных организаций создавать эти очаги радиолюбительства. Главное, чтобы клубы были в достаточном количестве и хорошо обеспечены материально. В их работе должно быть как можно больше общественных начал, творческой самостоятельности, демократии, как можно меньше заорганизованности, бюрократизма. Это касается и размеров членских взносов, и направления деятельности клубов.

А почему бы при клубе для его членов, в дополнение к основной радиолюбительской деятельности, не устраивать, скажем, дискуссии по актуальным явлениям общественной жизни, проводить вечера прослушивания музыки с рассказом музыковеда о современных направлениях музыкального творчества? Да разве можно перечислить все то, что может сделать клуб более притягательным для молодежи?

Клубы могут быть спортивно-техническими, чисто спортивными или же чисто техническими, в том числе по какому-то узкому направлению технического творчества, к примеру, компьютерному. Поэтому, на наш взгляд, неудачно определено в постановлении бюро президиума ЦК ДОСААФ СССР от 28 апреля 1989 г. название клуба как обязательно спортивно-технического.

И что еще, думается, очень важно — это деятельность клубов на основе хозрасчета, самоокупаемости, самофинансирования. Здесь инициативе, творчеству членов клубов открывается широкое поле деятельности, дающее возможность поощрять участников хозрасчетных работ и, главное, проводить отчисления на развитие клуба, организацию соревнований, оказание помощи детскому творчеству и т. д. Заработанные клубом средства позволят решать трудные ныне вопросы подбора квалифицированных штатных работников — трудные из-за низких должностных окладов.

Кстати, за рубежом — в Чехословакии, Румынии — мне пришлось знакомиться с весьма успешной хозрасчетной деятельностью радиоклубов, благодаря ко-

торой клубы процветают, ведут разнообразную радиолюбительскую работу. Да и у нас стали появляться подобные клубы.

Думается, что и радиолюбительские выставки пора проводить как смотры технического творчества в области радиоэлектроники под флагом не только ДОСААФ.

И, наконец, несколько слов об очень существенном — о структуре руководства радиолюбительством и радиоспортом. Те формы, которые есть, включая федерацию и ЦРК СССР, нуждаются в серьезном обдумывании с тем, чтобы определиться, в какой мере они сегодня отвечают состоянию и задачам развития радиолюбительства, той демократизации, которая набирает силу в нашем обществе.

В нынешнем ли виде существовать федерации или нужна какая-то новая форма объединения радиолюбителей, каким должно быть положение о федерации, должна ли она располагать своими средствами и если они ей нужны (думается, это так), то откуда они должны черпаться, нужно ли членство в федерации?

Это лишь часть вопросов и проблем, связанных с перестройкой (а не разговорами о ней) в радиолюбительском движении. Не раз на страницах журнала поднимался и вопрос о дублировании деятельности отдела радиоспорта и ЦРК, и вообще, насколько радиолюбительское движение отвечает характеру работы и задачам спортивного управления (УТВПС).

Вопросов, как видим, множество, как их решать? Ведь проходящая перестройка многих общественных движений радиолюбительства пока практически не коснулась. Так может быть она, перестройка, в радиолюбительстве не требуется? Думается, не так. Перечисленные здесь проблемы весьма непросты, но откладывать их решение в долгий ящик нельзя — время настойчиво нас торопит.

Я не беру на себя смелость давать рецепты (тем более все) оживления радиолюбительского движения. Что вы, читатель, думаете об этом?

А. ГОРОХОВСКИЙ,
главный редактор
журнала «Радио»

«ПЕТРОГРАД, ЛЕНИНУ...»

27 октября 1917 г. слухач Царскосельской радиостанции П. Гузеватый принимал депешу из Москвы, Николаева, Минска, Пскова, сообщающие о ходе борьбы за Советскую власть. И вдруг транзитная через Москву радиграмма из Средней Азии — из далекой Кушки:

«Срочно. Петроград. Ленину. Кушка единогласно признает власть рабочего класса в союзе с беднейшим крестьянством. Да здравствует диктатура пролетариата! Приветствуем Советскую власть! Председатель Совдепа Сливичкий».

Через несколько минут посыльный уже укладывал в кожаную сумку стопку радиogramм для доставки в Смольный, где размещался Совет Народных Комиссаров. Среди них была радиграмма из крепости Кушка.

— Вручить лично Ленину, — напутствовал посыльного комиссар радиостанции Н. Денисов. — Здесь сообщение с далекой окраины, куда уже тоже докатилась волна нашей революции.

...Крепость первого разряда Кушка в те дни бурлила. Когда радиотелеграфист А. Зайцев принял сообщение о победе вооруженного восстания в Петрограде, возник митинг. Солдаты приветствовали большевистскую партию, говорили, что готовы вместе с рабочими и крестьянами выступить на защиту завоеваний свободы. Гарнизон поручил Совету солдатских депутатов направить радиogramму Владимиру Ильичу Ленину.

Надо сказать, что Кушкинский гарнизон имел давние революционные традиции. Немалую роль здесь сыграли связисты. Еще в период первой русской революции 1905—1907 гг. Небогатов и Пивова-

ров, солдаты телеграфной роты, распространяли среди товарищей принимавшиеся по прямому проводу «строго секретные» только для командования сообщения о вооруженных выступлениях пролетариата Москвы, создании первого в России Совета рабочих депутатов в Ивано-Вознесенске. Революционно настроенные телеграфисты из центральных мест России сообщали о забастовках и стачках рабочих, передавали тексты резолюций митингов, призывавших трудовой народ к борьбе с эксплуататорами. Это вызвало революционное брожение в крепости, солдаты тоже начинали митинговать.

Тогдашний комендант Кушки Просалов объявил крепость на осадном положении, учредил военно-полевой суд, ввел жесточайший контроль за телеграфом. В Петербург самому высокому начальству полетела телеграмма: «На Кушку по телеграфу передаются разного рода сведения, необходимые агитаторам, распоряжения по преступной деятельности», — негодовал Просалов.

Но подобные крайние меры не помогли — в телеграфной роте действовала подпольная революционная организация, члены которой продолжали распространять «крамольные» вести. Они находили живой отклик у солдат, многие из которых были сосланы на Кушку, как политически неблагонадежные. Кстати, такой репутацией пользовался и назначенный накануне первой мировой войны новый комендант крепости генерал-лейтенант А. Востросаблин, не пожелавший в 1905 г. участвовать в жестокой расправе над восставшими матросами Черноморского флота.

Особенно усилилась революционная пропаганда в начале 1915 г., когда в Кушке всту-

пила в строй мощная радиостанция, установившая связь со многими городами страны. По объему принимаемой информации она стала одной из крупнейших в России. Ее слухачи первого марта 1917 г. приняли весть о свержении царского самодержавия. Правда, начальник радиостанции поручик Дорофеев попытался скрыть ее от личного состава, но безуспешно...

В семнадцатом году, благодаря радиотелеграфистам Зайцеву, Котову, Новичкову и другим, гарнизон постоянно был в курсе революционных событий в стране. Радиостанция находилась в руках большевиков и служила делу подготовки солдат и местных рабочих к социалистической революции.

В первые же дни после Октября радиотелеграфистам пришлось выдержать еще один экзамен на политическую зрелость и профессиональное мастерство. 28 октября они приняли депешу из Ташкента о контрреволюционном восстании против Советской власти, поднятом местной буржуазией во главе с комиссаром Временного правительства по Туркестану генералом Коровиченко: «Просим у вас помощи, — радиовали представители Совета рабочих и солдатских депутатов. — Надо выделить отряд для подавления контрреволюции. Если наш Совет потерпит поражение, не миновать беды и вам. И тогда — расправы, тюрьмы, казни. Товарищи, поторопитесь пока не поздно».

В крепости тотчас был сформирован отряд солдат с восемью орудиями и 12 пулеметами. «Держитесь! — стучал ключом радиотелеграфист В. Краснощеков. — Вооруженные солдаты идут к вам на помощь».

Радиостанция Кушки в течение нескольких суток непрерывно поддерживала связь с Ташкентом, принимая сообщения о ходе боев, информируя Ташкентский Совет о том, как гарнизон готовится к отпору контрреволюции. И, наконец, пришла депеша: «Мятеж подавлен. Спасибо за подмогу».

Кушкинская радиостанция была для трудящихся обширного региона Средней Азии окном в большой мир. Возле нее, по свидетельству современников, постоянно можно было видеть туркменов, уз-

ДОБРОВОЛЬЦЕВ...

Катастрофа в Армении с беспощадной ясностью показала, что без спасательной службы нам не обойтись.

Союз обществ Красного Креста и Красного Полумесяца СССР взялся за создание Всесоюзного спасательного центра. Одним из важных подразделений этого центра должна стать организация аварийной радиолобительской связи. Решением ФРС СССР

создана Радиолобительская Аварийная Служба — РАС. Эта общественная служба построена на добровольных началах. Ее основная задача — оказание немедленной помощи в случаях стихийных бедствий, крупных промышленных аварий и катастроф.

Временным директором Федерального координационного совета РАС, существующего на правах комитета ФРС СССР, выбран старший инженер ЦРК СССР

им. Э. Т. Кренкеля А. Панормов (UV3DHH).

РАС работает в тесном контакте с обществами Красного Креста и Красного Полумесяца, органами гражданской обороны страны, спасательными службами. РАС надеется на содействие всех радиолобителей СССР.

Для создания сети опорных станций РАС на территории страны просим радиолобителей предоставить в кратчайшие сроки сведения о коллективных радиостанциях, которые могут включиться в работу РАС.

Они должны отвечать следующим требованиям.

Обязательные:

1. Возможность непрерывной работы в эфире не менее 14 суток при обязательной сменности и полноценном отдыхе операторов.
2. Не менее трех рабочих мест (2 — основных, 1 — резервное).
3. Возможность работы одновременно с двух рабочих мест на разных и на одном диапазоне.
4. Вседиапазонность.
5. Наличие эффективных антенн с резервом.
6. Опыт участия в соревнованиях.
7. Наличие надежного телефонного канала.

Желательные:

1. Возможность работы от автономного источника питания.
2. Возможность работы RTTY.
3. Наличие компьютера, готовность освоить PACKET RADIO, SSTV, AMTOR в короткое время.
4. Возможность быстрого оповещения членов команды.

Требования к операторам:

- Высокая личная ответственность.
- Хорошее знание CW.
- Знание иностранных языков в объеме, достаточном для передачи сообщений РАС.

РАС также интересуют коллективы радиолобителей и индивидуальные операторы, обладающие опытом работы в полевых условиях на КВ и имеющие достаточно мобильную аппаратуру. Особый интерес представляют радиолобители с альпинистской или туристической подготовкой (и соответственно располагающих снаряжением). Если вы к тому же имеете диплом врача или фельдшера, то составите золотой резерв РАС.

Предлагаем всем, тщательно взвесив свои возможности, зарегистрироваться в РАС. Следует сознавать, что аварии и стихийные бедствия происходят, к счастью, не каждый день, и никто не поедет в горячее место сразу после регистрации.

Совершенно естественно, что РАС денег не зарабатывает и поэтому нуждается в пожертвованиях, а может быть, и в более или менее регулярном финансировании. Объединение «РАДИОЦЕНТР» при ЦРК СССР им. Э. Т. Кренкеля любезно согласилось предоставлять свой счет для нужд РАС, а также перечислять часть своих доходов.

Мы призываем радиолобительские кооперативы, объединения, центры НТТМ, государственные и общественные организации поддерживать РАС.

Расчетный счет № 1700423 в Тушинском отделении Промстройбанка города Москвы (с пометкой «для РАС»). Своим спонсором мы готовы по первому требованию предоставить полный финансовый отчет.

Помните! Вкладывая средства в Радиолобительскую Аварийную Службу, вы становитесь причастны к благородному делу оказания помощи людям, попавшим в беду.

Адрес: 123459, Москва, Походный проезд, 23, ЦРК СССР, Радиолобительская аварийная служба (РАС).

Радиостанции: UK3A, UK3B, UK3F.

Федеральный координационный совет РАС при ФРС СССР

СИСТЕМЫ СТВ-12

Для телевизионного вещания ДС ИСЗ¹⁾ согласно «Регламенту радиосвязи» в первом районе МСЭ (в него входит СССР) выделена полоса частот 11,7...12,5 ГГц, а в третьем — 11,7...12,2 и 12,5...12,75 ГГц. На Всемирной административной конференции 1979 г. был согласован и вступил в силу план распределения частот и позиций ИСЗ на орбите (см. табл. 1 и 2).

Планом предусмотрено на территории каждой страны в зоне обслуживания обеспечить прием не менее пяти своих программ с учетом административного деления и национальных особенностей (рис. 1, 2, 3)²⁾. Кроме зон обслуживания, возможен прием и в зонах покрытия на терри-

тории соседних стран за счет естественного «перелива» энергии. При этом, естественно, не гарантируется качество и отсутствие помех. Исключение составляют скандинавские страны (Финляндия, Швеция и Норвегия), для которых планом предусмотрена возможность взаимного приема программ телевидения по двум общим каналам.

В системе телевизионного вещания СТВ-12 предусмотрено на частотная модуляция комплексным сигналом с общей девиацией $\pm 13,5$ МГц. Он состоит из видеосигнала с сигналом дисперсии и частотно-модулированной поднесущей звукового сопровождения.

В выделенной полосе частот, составляющей 800 МГц, размещено 40 частотных каналов шириной по 27 МГц с разносом между центральными (средними) частотами 19,18 МГц.

Каналы нумеруются с 1-го по 40-й. Средняя частота первого канала равна 11727,48 МГц, а сорокового — 12475,5 МГц. Значение средней частоты f_N любого из сорока каналов (N)

может быть определено в мегагерцах из выражения

$$f_N = 11727,48 + 19,18 (N-1).$$

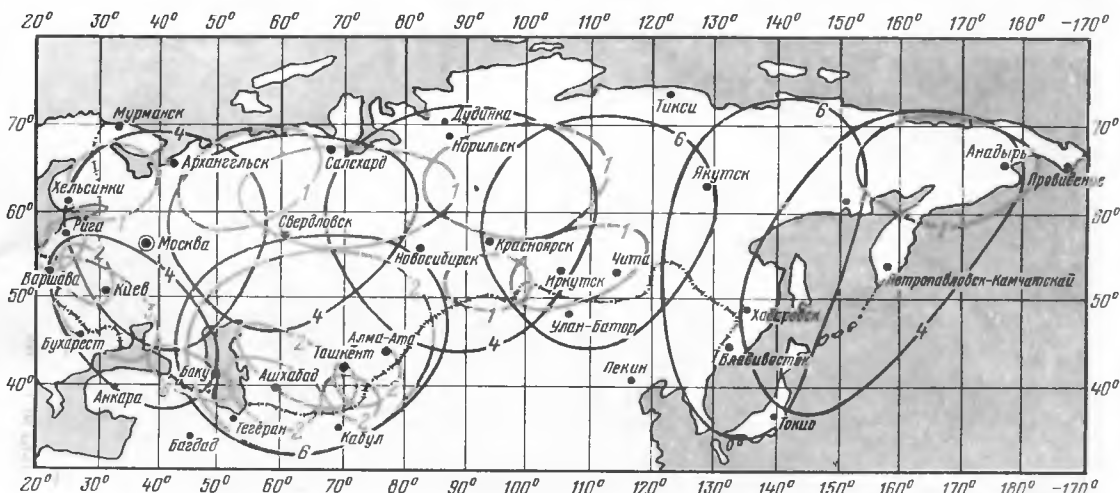
План составлен исходя из максимального значения плотности потока мощности на границе зоны обслуживания не более минус 103...111 дБ Вт/м² (эквивалентная изотропно-излучаемая мощность (ЭИИМ) с ИСЗ в центре луча — не более 64 дБ Вт). Защитные отношения в совмещенных каналах приняты равными 31 дБ, а в соседних — 15 дБ.

Для повышения помехозащищенности предусмотрено использование прямой и обратной круговой поляризации (в табл. 1 и 2 обозначены соответственно цифрами 1 и 2), обеспечивающей снижение взаимных помех на 10...20 дБ. Прямая (правосторонняя) по-

Рис. 1. План размещения зон обслуживания на территории СССР по системе СТВ-12 (красный цвет — зоны ЦТ; синий — зоны республиканского и местного вещания; цифры означают количество каналов в зоне)

¹⁾ См. «Радио», 1989, № 5, 6 и 8.

²⁾ Изображенные на рисунках зоны обслуживания соответствуют плановым. Однако они могут несколько отличаться и уточняться после запусков ИСЗ.



План радиовещательной спутниковой службы в диапазоне 12 ГГц для европейских и пограничных стран

Страна	Позиция на орбите	Номера каналов	Поляризация
НРБ	-1°	4, 8, 12, 16, 20	1
ВР	-1°	22, 26, 30, 34, 38	1
ГДР	-1°	1, 21, 25, 29, 33, 37	2
ПНР	-1°	1, 5, 9, 13, 17	2
СРР	-1°	2, 6, 10, 14, 18	1
ЧССР	-1°	3, 7, 11, 15, 19	2
Англия	-31°	4, 8, 12, 16, 20	1
Австрия	-19°	4, 8, 12, 16, 20	2
Бельгия	-19°	21, 25, 29, 33, 37	1
Голландия	-19°	23, 27, 31, 35, 39	1
Дания	+5°	12, 20, 24, 27, 35, 36	1, 2
Италия	-19°	24, 28, 32, 36, 40	2
Люксембург	-19°	3, 7, 11, 15, 19	1
Норвегия	+5°	14, 18, 28, 32, 38	2
Франция	-19°	1, 5, 9, 13, 17	1
ФРГ	-19°	2, 6, 10, 14, 18	2
Финляндия	+5°	2, 6, 10, 22, 26	2
Швейцария	-19°	22, 26, 30, 34, 38	2
Швеция	+5°	4, 8, 30, 34, 40	2
Югославия	-7°	21, 23, 25, 27, 29, 31, 35, 37, 39	1
Греция	+5°	3, 7, 11, 15, 9	1
Турция	+5°	1, 5, 9, 13, 17	1
Сирия	+11°	22, 26, 30, 34, 38	1
Ирак	+11°	24, 28, 32, 36, 40	1
Иран	+34°	3, 7, 11, 15, 19	2
Афганистан	+50°	3, 5, 7, 9, 11, 13, 15	2
Пакистан	+38°	2, 4, 8, 10, 18, 20, 24	1
Индия	+56°	17, 19, 21, 23	1
МНР	+74°	25, 29, 33, 37, 39	1
КНР	+62°	2, 4, 6, 8, 10, 12, 14, 18, 20, 22	1
	+80°	1, 5, 9, 15, 17, 19, 23	1
	+92°	3, 7, 11, 16, 17, 22, 24	2
КНДР	+110°	14, 16, 18, 20, 22	2
Корея	+110°	2, 4, 6, 8, 10, 12	2
Япония	+110°	1, 3, 5, 7, 9, 11, 13, 15	1

Примечания:

Минус означает градусы западной долготы, плюс — восточной.

Разрабатываемые ИСЗ имеют следующие наименования:

Англия — Unisat;	ФРГ — TV-SAT;
Австрия — AUT-SAT;	Финляндия — Tele-X;
Италия — Olimpus;	Швейцария — SUI-SAT;
Норвегия — Tele-X;	Швеция — Tele-X;
Франция — TDF;	Япония — BS.

диосигналы имели одинаковую поляризацию. План составлен из расчета использования приемного устройства, имеющего коэффициент качества не ниже 6...14 дБ/°К и антенну по уровню мощности — 3 дБ с шириной диаграммы направленности не более 2°. В то же время для упрощения передатчика из ИСЗ разное между двумя каналами в общем луче выбран не менее 40 МГц. При этом оговорено, что нестабильность ИСЗ на орбите в направлении север—юг и восток—запад не должна превышать $\pm 0,1^\circ$.

Часто задают вопрос: возможен ли прием программ за зоной уверенного приема?

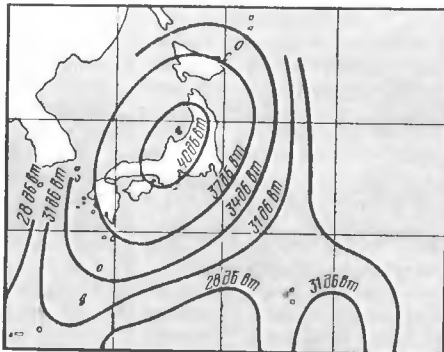
На рис. 4, в качестве примера, приведена территория покрытия с ИСЗ, обслуживающего Люксембург. Здесь показано расширение зоны возможного приема в зависимости от диаметра приемной антенны. Эти данные механически, конечно, нельзя переносить на зоны других ИСЗ, так как они зависят от многих параметров, в частности, передающей антенны на ИСЗ и параметров входного малошумящего усилителя земной приемной станции. Однако этот пример дает общее представление о возможностях и условиях приема вне зоны обслуживания с помощью соответствующих приемных устройств.

В настоящее время по согласованному плану уже работают четырехканальный спутник Франции и двухканальный Японии BS-3 (рис. 5). В 1990 г. планируется запуск нового спутника BS-3, рассчитанного на три канала.

А. ВАРБАНСКИЙ

От редакции. Для Советского Союза осуществление планов создания систем СТВ-12 несет с собой значительный прогресс в развитии телевидения. Хочется еще раз подчеркнуть, что нашей стране выделено около 70 частотных каналов. Это позволит дополнительно создать многие республиканские и местные программы. Очень жаль, что мы так медленно движемся к намеченной цели, с явным отставанием от первоначальных наметок, уступая одну за другой лидирующие позиции в спутниковой связи. Темпы освоения диапазона 12 ГГц растут. И наша страна, чтобы не оказаться в аутсайдерах, не должна забывать об этом.

Рис. 5. Зона обслуживания японского ИСЗ типа BS-3 (кривые соответствуют границам ЭИМ с ИСЗ в разных районах зоны обслуживания при отклонении от центра луча)





О «ДЫРАХ В РАДИОСПОРТЕ»

Знаете, как в Российской Федерации называют наш Саранск? «Дыра в радиоспорте»!

Эти слова мне довелось услышать на собрании радиолюбительской общественности, или «парадном приеме», как называли его спортсмены, потому что подобного сбора не упомнят в столице Мордовии лет десять—пятнадцать.

А состоялся он по моей просьбе, так как, выполняя задание редакции журнала «Радио», я должен был ознакомиться с состоянием радиолюбительства в Саранске.

Итак, расскажу об этом собрании, участником, а вернее, невольным организатором, которого я стал.

Местные ветераны радиолюбительства помнят времена, когда Саранск не считался «дырой в радиоспорте». Был здесь свой радиоклуб, который объединял энтузиастов: коротковолновиков, «лисоловов». Причем было среди них немало и женщин. Но когда вступило в силу небезызвестное решение о преобразовании радиоклубов в радиотехнические школы, началось медленное угасание радиоспорта.

Для начала на двери клуба, располагавшегося в центре города, навесили замок. А радиолюбителям предложили перебраться на окраину, где открывалась объединенная радиотехническая школа. Добираться туда крайне сложно. Многие родители просто перестали пускать своих детей, тем более, что район расположения ОТШ пользуется дурной славой. Да, к тому же, и в самой школе не слишком доброжелательно отнеслись к радиолюбителям. Например, у «лисоловов» отобрали помещение. Сначала обещали оборудовать в нем учебный класс, затем отдать под кладовку, а кончилось тем, что устроили там... туалет!

Посмотрите, сколько в

Саранске «неформалов»! — сказал, выступая на собрании, один из старейших радиолюбителей города В. Чернышев (UA4UAT). — А ведь среди них немало бывших «наших». Не их вина, что они становятся «трудными». Просто им некуда пойти, негде заняться любимым делом. А интерес у ребят к радиолюбительству есть. Я недавно поставил антенну на новой квартире — толпой пошли мальчишки со всей округи, не разместишь всех...

Справедливости ради, следует сказать, что кое-где «оазисы радиолюбительства» все же сохранились. Например, в 17-й средней школе города, где спортивно-технический клуб первичной организации ДОСААФ на общественных началах возглавляет капитан второго ранга в отставке А. Казаков. Радиоконструированием и скоростной телеграфией здесь занимаются ученики второго — седьмого классов. Занимаются не первый год, но все же помощи, внимания от областного комитета ДОСААФ и областной федерации радиоспорта практически не получают.

— Три года приводили мы в порядок подвал, где раньше хранилась картошка, — сказал в своем выступлении на собрании заведующий клубом «Патриот» из г. Рузаевки А. Немежкин. — Наконец, приступили к занятиям. Стали готовить скоростников. Затем приобрели трансвер «Эфир», получили позывной — UZ4UWD. Месяца не проработали, как раздался звонок из обкома ДОСААФ: «Срочно давай команду по многоборью!» Честно говоря, не знал — плакать или смеяться. Видимо, наше руководство даже не представляет, сколько времени и труда необходимо для подготовки такой команды.

— Действительно, — соглашается председатель обкома ДОСААФ В. Сохиев, — радио-

проявляет себя не лучшим образом. Областная федерация радиоспорта, которая, кстати, уже много лет не переизбиралась, совсем перестала работать, встав на позиции иждивенчества. Наверное, нам всем нужно сделать определенные выводы, сообща устранить имеющиеся недостатки.

Согласитесь, что подобные слова многим из нас не раз приходилось слышать на совещаниях самого различного уровня. А на деле-то все остается по-прежнему! Как только радиолюбители обращаются в обком за помощью, в ответ, как правило, слышат: «Не можем, не положено, нет средств». Конечно, и обком ДОСААФ не всеислен, но и не вина, а беда радиолюбителей, что теряют они подчас такие качества, как инициатива, напористость, энтузиазм, натываясь на непробиваемую стену инструкторов, ограничений, а чаще всего просто холодного равнодушия.

Четко и определенно высказался на этот счет начальник ОТШ ДОСААФ Ф. Мзюков.

— Главная задача объединению-технической школы, — сказал он, — подготовка специалистов для Вооруженных Сил.

Поэтому заниматься развитием радиоспорта в масштабах республики у нас нет ни сил, ни времени. Дело это серьезное. Здесь нужен ежедневный труд специалистов. Конечно, чем можем мы помогаем, но взять на себя ответственность за развитие радиолюбительства и радиоспорта мы просто не в состоянии.

Ну, что же, по крайней мере, честное признание. Правда, оно повергло в немалое уныние присутствующих в зале радиолюбителей. Послышались возгласы: «Значит, никому мы не нужны?»

И тут раздался «гром среди ясного неба», а вернее сказать,

«блеснул луч света в темном царстве». Слово взял заместитель генерального директора ПО «Светотехника», он же — директор Центра НТТМ Е. Володин (UA4UAR).

— Предлагаю объединить усилия в развитии радиолюбительства. Сейчас мы заканчиваем проектирование трехэтажного здания Центра НТТМ. Можем выделить один этаж под республиканский радиоклуб. Поможем и средствами. Для начала выделим тысяч двадцать—тридцать.

...Не один час длилось это собрание. И вот удивительно: десяток лет, если не больше, дело не двигалось с места, а вернее, угасало день ото дня, и вдруг — нашлись и средства, и «крыша», а главное, нашлись замечательные, достойные люди, взявшиеся дать новый импульс радиолюбительскому движению в республике.

Был переизбран состав областной федерации радиоспорта. Председателем стал кандидат технических наук, преподаватель электроники университета О. Шишов (UA4UZ), ответственным секретарем — преподаватель радиотехники университета А. Лещинский (UA4UW). В состав федерации вошли спортсмены, представители обкома ДОСААФ, профсоюза, комсомола, горно, ГИЭ.

Как говорить, в добрый час! Однако вот какая мысль все же не дает покоя: а если бы журналистские пути-дороги не привели меня в столицу Мордовии, так и не состоялся бы этот «парадный» сбор? И Саранск продолжал бы оставаться «дырой в радиоспорте»?

Впрочем, о кардинальных изменениях говорить еще рано. Поживем — увидим. Думаю, эдак через годик вновь посетить уже знакомые места. Но не вызывает никакого сомнения тот факт, что лед тронулся.

Может, и в других местах, где еще существуют подобные «дыры в радиоспорте», прочитав эти заметки, решат: «Давайте попробуем и мы!» И сделают это, не дожидаясь приезда корреспондента...

А. АНТОНОВ

Саранск-Куйбышев

ПО СЪЕДАМ НАШИНК ВЪСТУПЛЕНИИ

Под таким заголовком в «Радио» № 12 за 1988 г. был опубликован очерк К. Покровского «Судьба таланта», посвященный талантливому советскому изобретателю и организатору науки В. И. Бекаури, безвременно погибшему во времена жестоких сталинских репрессий 1937—1938 гг. Очерк вызвал большую неравнодушную читательскую почту.

«Мне довелось в 20—30 гг. заниматься минами, управляемыми по радио. Их создателями были В. И. Бекаури и 8. Ф. Миткевич, — пишет полковник в отставке, профессор И. Г. Старинов. — По тому времени они являлись мощным оружием в оборонительных операциях. Их очень высоко оценил М. Н. Тухачевский. К сожалению, из-за гибели в 1937—1938 гг. видных военачальников, которые понимали возможности этого оружия, в годы Великой Отечественной войны радиоуправляемые мины использовались недостаточно, а подчас и неумело. Здесь прежде всего виноваты маршалы Тимошенко и Ворошилов, которые, к сожалению, не понимали возможностей радиомин... При отходе наших войск сотни мостов оставались невзорванными, тогда как была возможность заминировать их радиоминами».

«СУДЬБА ТАЛАНТА»

На публикацию в нашем журнале откликнулись люди, лично знавшие Владимира Ивановича Бекаури. Пришло, например, письмо из подмосковного города Загорска от А. Н. Федорова, около года проработавшего в Остехбюро — как раз перед арестом Бекаури.

«Глубоко взволнован очерком «Судьба таланта», — читаем в его отклике. — Только теперь я понял, почему так рано ушел из жизни Владимир Иванович»...

Один из старейших специалистов отечественной радиопромышленности Н. Л. Попов (начавший свою трудовую деятельность под руководством Бекаури в 1924 г. и прошедший путь от монтажника до члена коллегии министерства) поделился воспоминаниями о редком даровании Бекаури выбирать главное направление в работе над новыми разработками, его умении настроить весь коллектив на творческий подход к их выполнению.

Ветеран «Остехбюро», старейший радиолюбитель-коротковолновик Л. А. Райкин, чей позывной UV3AD и сейчас звучит в эфире, сообщил о созданной им уникальной коллекции фонограмм с воспоминаниями тех, кто работал с В. И. Бекаури: В. С. Пискарева, Ф. П. Липсмана, Н. Г. Дудкина, А. П. Земнорея, Г. Н. Кутейникова, Н. В. Сорокина, В. В. Шепелева и других «учеников школы Бекаури», как они сами называют себя.

«Легендарный, но земной человек», «Люди, работавшие с ним, становились интеллигентнее», — так отзываются они о своем учителе.

Давно ушел из жизни Владимир Иванович Бекаури, но память о нем живет в сердцах не только близких людей, но и соратников, учеников, в памяти тех, кому не безразлична история отечества.

Сообщаем читателям о неточности, допущенной в очерке о В. И. Бекаури. Постановление Совета труда и обороны от 18 июля 1921 г. подписал А. И. Рыков, так как Владимир Ильич Ленин в это время находился в Горках, под Москвой.

Прошло полгода, как закрылась 34-я Всесоюзная выставка творчества радиолюбителей-конструкторов ДОСААФ. Жюри давно уже сказало свое слово о лучших работах. 170 из них отмечены медалями ВДНХ СССР и призами. Вместе с тем итоги смотра, на котором демонстрировалось свыше 500 разнообразных по тематике, техническому и эстетическому исполнению экспонатов, по сути дела, далеко еще не подведены. Поэтому мне и хотелось бы в предлагаемых вниманию читателей заметках высказать некоторые свои соображения.

По количеству показанных на выставке экспонатов на первое место нужно поставить аппаратуру, предназначенную для использования в народном хозяйстве, науке, медицине. Это — 33 % от общего числа представленных работ. Затем следуют конструкции юных радиолюбителей (29 %). В отделах радиоспорта, КВ и УКВ связи, для учебных организаций ДОСААФ насчитывалось не более 15 % всех экспонатов. Остальные направления — приемная и телевизионная аппаратура, электромузыкальная, контрольно-измерительная, детали, блоки питания, технологическая оснастка — были представлены примерно равным количеством — 6—7 %. Следует заметить, что такое распределение экспонатов по разделам с несущественными отклонениями наблюдается уже многие годы и, по всей вероятности, отражает количественное распределение радиолюбителей по интересам.

Первый вывод, который необходимо сделать, анализируя работы участников выставки, заключается в следующем: на тематическую направленность радиолюбительского поиска решающее влияние оказывает расширяющееся проникновение радиоэлектроники во все сферы нашей жизни, рост ее возможностей. Несмотря на трудности, самодеятельные конструкторы используют в своих разработ-

ках современную элементную базу. Экспозиция убедительно продемонстрировала, что персональный компьютер стал предметом особого внимания самодеятельного конструктора. Понятия ПЭВМ, микропроцессорный комплект (МПК), БИС и даже СБИС, терминал, дисплей, монитор прочно вошли в радиолюбительский лексикон. Если на 33-й ВРВ мы видели лишь три ПЭВМ и несколько устройств, построенных на МПК и БИС, то на 34-й ВРВ — двенадцать персональных компьютеров и почти во всех семнадцати отделах выставки были конструкции, в которых использованы целиком либо частично микропроцессорные комплекты и БИСы.

Чтобы не быть голословным, приведу несколько примеров. В отделе аппаратуры для радиоспорта архангельский радиолюбитель А. В. Попов показал генератор случайных знаков кода Морзе, предназначенный для тренировки радиоспортсменов по приему буквенных, цифровых и смешанных текстов. Прибор построен на БИС типа КР556РТ4 (программируемое постоянное запоминающее устройство). Информационная емкость — 1024 бит. Все коды букв и цифр хранятся в ПЗУ. Программируемое устройство выбора требуемой информации для передачи, регулирования скорости, тона и громкости сигналов выполнено на интегральных микросхемах 155-й серии.

В отделе КВ и УКВ аппаратуры киевские радиолюбители А. С. Аксенов, И. У. Малюк и В. Н. Джудай представили всеволновый КВ трансверс с микропроцессорным управлением — «PRIMUS», который работает во всех режимах приема-передачи. Установка и перестройка частоты с дискретностью 24,4 Гц при сохранении стабильности частоты в пределах $1 \cdot 10^{-7}$ Гц осуществляется с клавиатуры. К трансверсу могут быть подключены внешний гетеродин, усилитель мощности, «Радио-86РК» или ПЭВМ другого типа. Трансверс собран на двух микросхемах типа КР580ИК55 и одним КР580ИК80. Авторы этой кон-

струкции заслуженно были отмечены главным призом выставки.

В отделе аппаратуры для учебных организаций ДОСААФ наиболее интересной конструкцией с использованием элементов МПК была система контроля обучения телеграфистов. Ее авторы — львовские радиолюбители П. Б. Гутман, П. Т. Федоров, Ю. С. Риткевич и В. Н. Лысов отмечены вторым призом выставки. Их аппаратура позволяет осуществлять оперативный контроль правильности выполнения задания при обучении телеграфистов «слепому» методу набора текста.

Установка выполнена на микросхемах серий КР580 и КР589. Она состоит из МП модуля, монитора (бытового телевизора) и внешнего запоминающего устройства (бытового магнитофона).

Значительно шире, чем в прошлые годы, микропроцессоры и БИСы использовали в своих разработках самодеятельные конструкторы, занимающиеся применением радиоэлектроники в промышленности. Здесь хотелось бы выделить «Автоматический цифровой расходомер» днепропетровских радиолюбителей В. В. Радчука и Токарева И. С. Сам расходомер выполнен по традиционной схеме с турбинным датчиком расхода. Отличительная особенность прибора — удачное использование аналогоцифрового преобразователя на БИС типа КР572ПВ2А, который включен по схеме двойного интегрирования с автокоррекцией нуля.

Ряд авторов этого отдела создали на микропроцессорной основе блоки управления технологическими процессами, роботами, конвейерами, а также автоматизации измерения температуры и других параметров.

Удачно выступили на 34-й ВРВ разработчики отдела компьютерной техники. Этот отдел от выставки к выставке развивается и количественно, и качественно. Из 23 экспонатов жюри отметило 8 призами и медалями ВДНХ СССР.

Главный приз выставки присужден за персональную ЭВМ «Вектор-06Ц03», созданную ки-

МНЕНИЕ ЖЮРИ

шиневскими радиолюбителями Д. А. Темиразовым и А. А. Соколовым, а первым призом жюри отметило «микро-ЭВМ малого эксперимента «Орион-128», которую разработал радиолюбитель из Подмосквья В. П. Сугоняко в содружестве с В. В. Сафроновым и К. Г. Коненковым. Обе машины отличаются широкими эксплуатационными возможностями. Как «Вектор», так и «Орион» позволяют вывести графическую и текстовую информацию на черно-белые и цветные мониторы, у них большой объем внутренней и внешней памяти. Однако «Вектор», кроме того, имеет синтезатор звука, четыре независимых плана изображения с одновременным отображением необходимых символов. К тому же он более технологически продуман и лучше обеспечен программами. Именно поэтому за его выпуск (несомненно, это влияние перестройки) взялся кишиневский Фонд молодежной инициативы.

Экспонаты отдела применения радиоэлектроники в коммунальном хозяйстве также свидетельствовали о том, что радиолюбители-конструкторы шире, чем на прежних выставках, стали использовать микропроцессоры и БИС для решения своих технических задумок. Жюри отметило, как творческую удачу, говорящие часы и автоответчик телефонного номера рижского радиолюбителя М. Х. Гуревича (вторая премия). Часы разработаны на базе КМ1813ВЕ1, в них применен формантный метод синтеза речи. Автор выбрал 32 слова, которые позволили выразить все суточные сочетания часов и минут. Коды формант этих слов и сигналов начала и конца речи заложены в ПЗУ емкостью 8 Кбайт. Слова отобраны так, чтобы звучание каждого из них не превышало 1 с. Автоответчик построен по такому же принципу, только в память репрограммируемого ПЗУ заложены коды формант типовых фраз: «Ждите ответа», «Номер изменился», «Звоните по номеру»...

Тенденция широкого применения микропроцессорной техники нашла свое подтверждение

и в разделе, в котором демонстрировались электромузыкальные инструменты (например, цифроаналоговый синтезатор «АК-4» с широчайшими возможностями). В разделе контрольно-измерительной аппаратуры интерес представлял сигнатурный анализатор для поиска неисправностей в микропроцессорных устройствах и др. Эта «первая ласточка» использования нового метода логического контроля микропроцессоров, основанного на сравнении заранее заданных (эталонных) кодовых последовательностей импульсов (сигнатур) с реальной последовательностью в заданной точке контролируемой схемы.

Жюри выставки, как правило, высоко оценивало конструкции, в которых авторы смело, а иногда и нетрадиционно реализовывали свои технические идеи, применяли новую элементную базу. И здесь, думается, следует дать некоторые разъяснения о требованиях, которые жюри предъявляло к экспонатам разных направлений. Это, несомненно, поможет радиолюбителям в подготовке к будущим смотрам.

Рассматривая, например, конструкции для радиоспорта, рецензенты и члены жюри оценивали, прежде всего, насколько стабильны их эксплуатационные характеристики, как высока надежность в работе, оригинальны ли схемные и конструктивные решения и т. п. К аппаратуре народнохозяйственного направления предъявлялись другие требования. Главное из них — насколько удалось автору решить конкретную производственную или техническую задачи. Простыми или сложными приемами — не имеет значения.

В ходе работы жюри главные или специальные призы иногда присуждались фактически за оригинальную идею. Наиболее ярко этот принцип можно проиллюстрировать на таком примере. Поощрительная премия была присуждена киевским радиолюбителям А. С. Пономаренко, Р. И. Михальцевской и Б. В. Снопкову за прибор, названный ими «Активный све-

тововозвращатель». Авторы включили лампу фонаря заднего света велосипеда в одно из плеч мультивибратора, выполненного на транзисторах. А в его частотодающей цепи применили фоторезистор. При его освещении светом фар движущегося за велосипедистом автотранспорта изменялось сопротивление фоторезистора, а следовательно, и частота мигания лампы. Такая сигнализация, безусловно, повышает безопасность движения на дорогах.

Конечно, на выставке, в том числе в отделе для народного хозяйства, демонстрировались и сложные в схемном и конструктивном отношении приборы. Причем по очень широкой тематике. Отсюда и большие трудности при оценке экспонатов, и жесткие требования к описаниям, наличию демонстрационного макета и т. д.

Давно замечено, что количество и качество радиоприемников, телевизоров, магнитофонов, электромузыкальных инструментов, которые появляются в соответствующих разделах радиолюбительской выставки, зависят от того, насколько удастся радиоиндустрии удовлетворить спрос на бытовую электронику. Сейчас в магазинах не хватает даже обычной традиционной радиотехники, и радиолюбителям приходится вносить свои «коррективы».

Оживило любительское конструирование и желание выйти на зарубежные источники видеoinформации, поскольку наши телевизионные, особенно развлекательные программы молодежи уже не удовлетворяют. Здесь обозначился новый путь поиска — создание приемных систем через спутники связи — на 34-й ВРВ появилась такая система. Ее создал латвийский радиолюбитель из г. Огре В. Э. Кетнерс. Он представил комплект аппаратуры для приема передач со спутников непосредственного телевизионного вещания (НТВ), которая работала в течение всей выставки через геостационарный ИСЗ.

В комплект, привезенный Кетнерсом, вошли антенна

STARTAS



И ВСЕ-ТАКИ, ВЫСШАЯ ЛИГА?

(На чемпионате СССР 1989 г. по спортивной радиопеленгации)

(см. с. 15)

Всего три дня продолжался чемпионат СССР по спортивной радиопеленгации в литовском городе Шяуляе. Но сколько же самых разнообразных эмоций вместил этот короткий отрезок времени! И радость победы, и горечь поражения, и несбывшиеся надежды...

Наш фотокорреспондент запечатлел несколько мгновений этого большого спортивного состязания.

На снимках сверху: слева — старший судья А. Козлов готовится дать старт очередному участнику; справа — на трассе Е. Куликов (Ленинград). «Лиса» запеленгована, теперь — вперед!

Внизу слева — в дружной команде Белоруссии мужчины всегда готовы помочь своим подругам; справа — на финише юный «охотник» из Грузии В. Крылов. Выложил полностью!

Фото В. Афанасьева





РАДИО- ЛЮБИТЕЛЬСТВО И СПОРТ

И все — таки, высшая лига?

В етер свистел, молнии сверкали, дождь лил как во времена библейского «всемирного потопа». А судьи, сдвинув не спасавшие от ливня зонтики, отчаянно пытались защитить от водных потоков компьютерную технику и финишные протоколы. Разбушевавшая погода испытывала их на протяжении трех часов. В таких экстремальных обстоятельствах заканчивался чемпионат СССР по спортивной радиопеленгации в литовском городе Шяуляе.

Судейская бригада выдержала испытание до конца, хотя некоторые спортсмены сошли с дистанции на промежуточном финише.

Но сюрпризы в последний день состязаний преподнесла не только погода. Промчавшись, как вихрь, по сложной трассе, прекрасный результат в марафоне показал молодой шяуляйский спортсмен Р. Дапкус — 117 минут 48 секунд. Эта победа позволила ему буквально вырвать серебряную медаль в многоборье у прославленного мастера В. Чистякова, который уступил молодому сопернику 19 секунд.

Вообще же, несмотря на ненастье, этот день чемпионата оказался счастливым для литовских «лисоловов». Много лет шел к своей золотой медали А. Симанайтис. И вот наконец родные места помогли ему в труднейшей борьбе достигнуть заветной для каждого спортсмена цели. Он — чемпион!

А о том, что конкуренция была нешуточная, свидетельствуют спортивные результаты. Всего полторы минуты отделили победителя от серебряного призера. И это после трех дистанций! Опытный А. Назаренко с Украины, уверенно занимавший после двух дистанций вторую позицию, под друж-

ным напором литовского друга отступил на четвертое место.

Отличную форму продемонстрировал нестигаемый В. Чистяков, хотя на этот раз ему досталась «бронза». Незадолго до этого, в Рязани, он выиграл чемпионат РСФСР. Заслуженный мастер спорта СССР, трех-

тически не проигрывает ни одного старта. Вот и в нынешнем сезоне, заняв первое место в борьбе за Кубок СССР, Люба завершила свою блестящую серию побед золотой медалью чемпионки СССР. Второе место у латышской спортсменки С. Крумини, а «бронза» доста-



кратный чемпион мира по спортивной радиопеленгации Владимир Чистяков до сих пор радуется своим поклонников от точечной техникой и высокими результатами, которые, безусловно, помогли команде РСФСР стать серебряным призером в Шяуляе.

К сожалению, другой наш многолетний лидер Ч. Гулиев на нынешний чемпионат приехал с травмой ноги и, естественно, на призовые места рассчитывать не мог.

У женщин дело обстояло проще. Последние два года здесь есть несомненный лидер. Чемпионка мира Л. Бычак прак-

Внимательность, собранность, скорость — эти качества принесли победу украинским «охотницам». На трассе Л. Запорожец.

лась томской «охотнице» О. Шутковской.

В командном зачете уверенно победила традиционно сильная команда Украины. Серебряными призерами стали российские спортсмены. На третьем месте — команда Белорусской ССР, за которую на этот раз выступала заслуженный ма-

ЖИВЕТ В КАЛУГЕ



ИЗОБРЕТАТЕЛЬ...

О Калуге мне приходилось писать неоднократно. К сожалению, в основном материалы критические. Еще несколько лет назад в городе, некогда славном сильными радиолюбительскими традициями, и радиоспорт, и любительское конструирование пришли почти в полный упадок.

Справедливости ради надо сказать, что критика Калужским обкомом ДОСААФ была понята правильно, и дела там пошли на поправку. Наладилась потихоньку работа ФРС, возродились соревнования по радиоспорту. После десятилетнего перерыва наконец-то состоялась областная радиовыставка.

Поэтому, когда весной нынешнего года на 34-й Всесоюзной выставке творчества радиолюбителей — конструкторов ДОСААФ главный приз получила разработка Анатолия Дьяконова — генератор сигналов звуковой частоты, — я искренне порадовалась за калужан. В их стане, кроме коллектива знаменитого создателя радиолюбительской аппаратуры для космической техники А. Папкова, появился еще один яркий конструкторский талант.

Приехав в Калугу, я поняла, что победа на всесоюзном смотре — не случайность для местных досаафовцев. Объясню по-

чему. Два года назад руководителем ОТШ ДОСААФ стал молодой энергичный работник В. Гусев, служивший ранее в радиотехнических войсках, а начальником радиоцикла — подполковник запаса Ю. Халаш. Они взялись за дело всерьез. С их приходом вышла в эфир долго бездействовавшая коллективная радиостанция, открылось QSL-бюро, вступила в строй радиолaborатория. В школу потянулись радиолюбители.

Прочитав в журнале «Радио» материал о возрождении радио-конструкторской деятельности в Калужской ОТШ ДОСААФ, Анатолий Дьяконов заглянул как-то «на огонек». Заинтересовался предстоящей радиовыставкой. Вот тогда-то Василий Иванович Гусев и пригласил Анатолия на постоянную работу в школу...

Писать о Дьяконове трудно. Уж очень он скромный человек. Да и жизнь ему выпала скромная, не богатая событиями, к тому же омраченная ранним несчастьем — тяжелой болезнью, надолго приковавшей его к постели.

Случилось это в студенческие годы. Институт пришлось оставить. От одиночества спасала давняя любовь к радиотехнике.

История его увлечения самая,

что ни на есть обыкновенная. Как и у большинства радиолюбителей, началась она в детские годы с конструирования транзисторных приемников. Сделал их Анатолий несколько десятков, а затем серьезно задумался над проблемой, как улучшить качество их звучания. С тех пор измерительная и усилительная техника — основная сфера его изобретательских интересов.

Руки у Анатолия оказались на редкость умелыми, а сам — таким толковым, что, когда он, оправившись немного от болезни, пошел работать на Калужский завод радиооборудования настройщиком аппаратуры, уже через год у него был высший, пятый, разряд.

Но... ночные смены, постоянные перегрузки в конце месяца

обострили болезнь. С завода пришлось уйти. Заключение врачей было категоричным: инвалидность. На десять лет Анатолий опять оказался выключенным из активной жизни. И вновь выручила любовь к радио-конструированию...

В ОТШ ДОСААФ для конструкторского дара Анатолия Дьяконова и его «золотых рук» оказалось обширное поле деятельности. Например, радиотехнический класс РТК-78, установленный в школе, имел массу промышленных недоработок, а потому практически не использовался и потихоньку разваливался. Анатолий его восстановил, усовершенствовал. Устранил помехи трансляционной сети, доработал блоки питания радиостанции и др. В дальнейших планах — оборудовать автокласс средствами электроники. Короче, школа обрела незаурядного рационализатора, а рационализатор — неисчерпаемые возможности для творчества, приложения своих сил.

И в награду — главный приз всесоюзной радиовыставки и золотая медаль ВДНХ СССР!

Как говорится, лиха беда начало. А земля наша талантами никогда не оскудевала.

Е. ЛАДА

Калуга—Москва



Старший судья И. Березин и спортсмен команды Армении Эдуард Аспанян на старте.

Первенство СССР по радиоспорту среди школьников в нынешнем году проходило в Гомеле. Девять союзных республик, города Москва и Ленинград (включая область) прислали свои сборные на эти соревнования. Правда, две команды — Молдавии и Литвы — были не в полном составе и, естественно, не смогли принять участия во всех видах программы.

Пересказывать перипетии спортивной борьбы спустя несколько месяцев вряд ли имеет смысл. Ограничимся краткой информацией об ее итогах и чуть подробнее поговорим об организации подобных состязаний в будущем.

Итак, мальчики и девочки в возрасте до 16 лет соревновались в спортивной радиопеленгации, скоростной радиотелеграфии и радиомногоборье. Определялось как командное, так и личное первенство. Кроме того, была проведена радиозстафета. Однако успех в этом упражнении влиял только на расстановку мест в общекомандном зачете, результаты которого отражены в таблице (здесь баллы означают сумму мест в командном и личном зачетах).

Команда Белоруссии была лучшей в радиомногоборье, а ее представители Олег Пищало и Елена Рудницкая стали победителями в этом виде состязаний. Сборная РСФСР добила успеха в скоростной радиотелеграфии, но в личном зачете победа здесь досталась Андрею Биндасову (БССР) и Светлане Тульчинской (Молдавия). В спортивной радиопеленгации лидировала команда Москвы, а москвичка Елена Осенина победила и в личном зачете. У юношей лучшим был украинский спортсмен Константин Золочевский.

Ну, а теперь об организации самого первенства. Оно, в целом, прошло хорошо. Не было проблем с размещением участников, с питанием и транспортом, никто из спортсменов не затерялся в лесу и т. д. Правда, были некоторые сбои в подготовке соревнований по скоростной радиотелеграфии, а «охота на лис» в один из дней прошла без служебной связи. Дело в том, что организовать ее должна была воинская часть местного гарнизона. Воины, которым поручалось это сделать, вовремя прибыли на место, привезли необходимую аппаратуру, но связи, практически, так и не было: через час «сели» аккумуляторы. Никто из участников первенства этих сбоев не заметил, но они, конечно, заставили понервничать судей.

Среди арбитров комплексных состязаний была Светлана Залаяжная, которая в 1979 г. сама принимала участие в первенстве СССР, высту-

Распределение мест в командном зачете

Место	Команда	Баллы
1	РСФСР	35
2	Белорусская ССР	42
3	Украинская ССР	55
4	Москва	60
5	Ленинград и обл.	68
6	Грузинская ССР	75
7	Узбекская ССР	81
8	Латвийская ССР	95
9	Армянская ССР	99
10	Литовская ССР	113
11	Молдавская ССР	119

Самый юный участник соревнований Эрнест Муствафев из комбиды Узбекистана.

Фото И. Осташкевич

СОСТЯЗАНИЯ

ДОЛЖНЫ

БЫТЬ ПРАЗДНИКОМ



пая за команду Белоруссии (тогда ее фамилия была Черная). Вот, что она рассказала: — Десять лет прошло, а я до сих пор вспоминаю те соревнования. Это был настоящий праздник, и не только потому, что я стала там чемпионкой. Сама атмосфера соревнований была праздничной. Участвовало в них больше двадцати команд, мы все быстро перезнакомились, дружились, охотно общались друг с другом, много говорили о своем увлечении — радиоспорте. Может быть, этому способствовала и большая культурная программа, предложенная нам. Хорошо помню также торжественное закрытие первенства. Сколько цветов нам подарили!

К сожалению, в Гомеле праздника не получилось. Не спас положение даже оркестр, звучащий на открытии и закрытии состязаний. Надо сказать, что вообще в последние годы праздника практически не было и на других первенствах. Я вовсе не имею в виду карнавал, танцы, фейерверки. Хотя один из участников сказал: «Уж хотя бы в день закрытия устроили дискотеку». Думается, он прав. Конечно, организаторы могли бы сделать это для молодежи.

Однако речь идет о другом. Не секрет, что в последнее время интерес у школьников к радиоспорту несколько поугас, что тренерам приходится немало потрудиться, чтобы привлечь детей и подростков в свои секции. А разве нельзя сделать так, чтобы соревнования стали одной из форм пропаганды радиоспорта среди учащейся молодежи? Ведь на первенствах, как правило, собираются подлинные энтузиасты радиоспорта! Среди них и те, кто сам когда-то успешно участвовал в спортивной борьбе, и те, кто тренирует спортсменов. В Гомеле, например, присутствовал заслуженный тренер БССР Наум Анатольевич Трегубов, воспитавший немало чемпионов, а также Александр Федорович Бойченко, бессменный в течение двадцати лет руководитель клуба «Чайка» в г. Светлогорске. Были здесь и неоднократные чемпионы СССР по скоростной радиотелеграфии: москвичка Надежда Казакова и Эльвира Арюткина из Пензы,



Победительница соревнований по спортивной радиопенгации Елена Осенина [г. Москва].

чемпионы БССР Аида Расулова и Инна Шевель, члены сборных команд БССР Михаил Иванович и УССР Сергей Рогаченко и другие наши известные спортсмены. Такое «созвездие» мастеров высокого класса бывает почти на всех первенствах СССР по радиоспорту среди школьников. Но об этом, к сожалению, зачастую не знают ни зрители, ни участники. Наши мастера, без своих спортивных регалий, просто замыкают парад участников в колонне судей.

А почему бы не познакомить с ними всех присутствующих? Можно рассказать и об их победах, и о высоких спортивных званиях. Да и награды призерам они могли бы вручать.

Представьте себе состояние мальчика или девочки, которым, быть может, первую в их жизни награду, вручает многократный чемпион СССР! Думается, что событие запомнится надолго.

Никто из спортивных «звезд» не отказался бы, наверное, в свободное время встретиться с местными подростками. Каждому из них нашлось бы что сказать детям.

Все это, как говорится, лежит на поверхности. А может быть, что-то интересное предложит и Государственный комитет СССР по народному образованию, который является одним из организаторов школьных радиосоревнований? К сожалению, пока он свои функции ограничивает только их финансированием.

Р. МОРДУХОВИЧ

Гомель — Москва

ОТЧЕТ ЗА CONTEST

РАДИО -
ЛЮБИТЕЛЬСТВО
И СПОРТ

Участие в международных соревнованиях по радиосвязи на КВ — одна из интереснейших граней коротковолнового радиолубительства. Особенностью КВ спорта является то, что все без исключения международные соревнования (вплоть до чемпионата Международного радиолубительского союза) открыты для любого коротковолновика. Конечно, начинающему спортсмену не рекомендуется стартовать сразу в чемпионате IARU — набирать необходимый опыт лучше всего в небольших соревнованиях. В них и темп работы обычно ниже, и «друзья — соперники» (т. е. корреспонденты) поспокойнее относятся к ошибкам начинающего коллеги.

Финальный этап участия коротковолновика в CONTEST — составление отчета. В отличие от всесоюзных соревнований по радиосвязи на КВ единой (типовой) формы отчета здесь

нет. Сколько соревнований, столько и форм. В них, однако, имеется и ряд общих моментов. Это позволило Рабочей группе по КВ 1-го района IARU предложить некоторый исходный вариант оформления отчета за CONTEST. Взяв его за основу и учтя особенности положения о конкретных соревнованиях, уже можно квалифицированно оформить результаты своей работы.

Прежде чем переходить к самому отчету — несколько общих рекомендаций:

— бланки отчета следует заполнять, используя чернила или пасту темного цвета (синий, черный или фиолетовый);

— информацию лучше всего вносить в отчет, используя заглавные печатные буквы (это заметно улучшает его «читабельность»);

— исправления целесообразно дублировать на полях отчета (по крайней мере, для

тех случаев, когда есть сомнения, что судейская коллегия может их не понять).

Форма исходного варианта отчета об участии в КВ соревнованиях («HF CONTEST LOG SHEET») приведена на рис. 1. Строго говоря, общими для всех видов отчетов являются лишь колонки «UTC» («Всемирное время»), «CALL» («Позывной»), «NR SENT» («Передаваемый номер»), «NR RCVD» («Принятый номер») и «PTS» («Очки»). Колонка «MULT» («Множитель») может быть и две, а может и не быть ни одной. Но тогда вместо нее в некоторых соревнованиях появляется колонка «BONUS» («Дополнительные очки»).

Форма, приведенная на рис. 1, соответствует случаю, когда отчет составляют отдельно по каждому диапазону. Так принято в большинстве международных соревнований по радиосвязи на КВ. В тех из них, где связи надо приводить в хронологическом порядке — без деления по диапазонам, вводится еще одна колонка — «BAND» («Диапазон»). Она может находиться между колонками «TIME» и «CALL» (предпочтительный вариант) или между «NR RCVD» и «MULT». Естественно, в этом случае в верхней части листа отчета строка «BAND. . . .MHZ» («Диапазон. . . МГц») не заполняется. На каждом листе вверху обязательно указывают позывной радиостанции («CALL SIGN. . .»), номер листа отчета и их общее число («PAGE. . . OF. . .»). Пустая правая колонка используется для отметок судейской коллегии, и за счет ее сокращения вводятся при необходимости новые колонки. Внизу листа отчета приводится результат по множителю и очкам для данного листа («TOTAL»).

Колонку «Дата» в отчет не вводят, поскольку продолжительность соревнований не превышает двух суток. Дату указывают на полях в начале отчета и при переходе к следующим суткам.

На одном листе отчета обычно приводят по 40 связей. При этом желательна утолщенная линией разделять связи группами по десять — это облегчает и подсчет очков самим спортсменом, и работу судейской коллегии. При подготовке отчета на пишущей машинке

HF CONTEST LOG SHEET						
CALL SIGN <u>4J1FS</u>		BAND <u>14</u> MHz		PAGE <u>24</u> OF <u>58</u>		
UTC	CALL	NR SENT	NR RCVD	MULT	PTS	
20.57	GFCYB	5929	5927		3	
57	PTFAUT		5913	13	5	
58	YT7WW		5928		3	
58	PY3CM		5913		5	
59	PY4FY		5915	15	5	
59	YT7DX		5928		3	
59	LU5HN		5914	14	5	
21.00	EA3DPP		5928		3	
00	G4KJF		5927		3	
01	IK8DUB		5928		3	
01	G3VBL				3	
02	12--		5918		3	
11	ON7RY/5		5918		3	
11	KV8I		5908	8	5	
12	PY2XG		5915		5	DUPE
12	PY2FR		5915		5	
13	ON6NL		5927		3	
14	12PJA		5928		3	
TOTAL				8	152	

Рис. 1



ПУТЕШЕСТВИЯ. ЭКСПЕДИЦИИ

Рабочая позиция на о. Айон.

Валерий Шиневский (UA0KK) обратился с письмом к американским радиолюбителям с предложением организовать совместную радиоэкспедицию на остров Айон, расположенный на 70° с. ш. в Восточно-Сибирском море. Желавшие откликнулись тотчас. Среди них Терри Дабсон (W6MKV) — известный DX-мен и путешественник Тоии Лоуэб (AB6Q), свободно владеющий русским языком, Рон Оуэтерс (AA4VK) — обладатель наклейки к диплому DXCC за работу с 310 странами, Уоллес Кофмен (KC4EBX) — писатель-публицист и Джон

ПО «ЧЕЛЮСКИНСКИМ»

13 февраля 1934 года пароход «Челюскин», находясь в Восточно-Сибирском море, получил пробойну... Последняя радиogramма с борта корабля, переданная радистом Э. Т. Кренкелем, звучала так:

«Шесть часов московского, 13 февраля. Уэлен. Хворостанскому. «Челюскин» медленно погружается. Машины, кочегарка залиты. Прибывает вода в первом, втором трюмах. Выгрузка идет успешно. Двухмесячный паек продовольствия выгружен, стараемся успеть еще. По окончании приема вышлите копии всех моих телеграмм в Москву, в Совнарком Куйбышеву и в Главсевморпуть Иоффе.

ШМИДТ»

Челюскинцы, среди них женщины и дети, высадились на лед. Арктический февраль. Ледяные ветры, морозы — минус 50 °С, и — единственная, тонкосенная паутинка, связывающая с помощью крошечного передатчика на двух лампах (УБ-107 выходной мощностью менее 1 ватта) «ледовый лагерь Шмидта» с полярной станцией на о. Уэлен. Отважные радисты — Эрнст Кренкель на льдине и Людмила Шредер на «полярке» понимали, что от них во многом за-

висит жизнь «челюскинцев», их спасение и делали все возможное, чтобы связь не прерывалась...

Мужество и стойкость челюскинцев поразили мир. «Можно завидовать стране, имеющей таких героев, и можно завидовать героям, имеющим такую Родину!» — так сказал один из датских моряков.

В дни спасения челюскинцев (кстати, в спасательных работах участвовали американские авиамеханики Лавери и Армстид, награжденные Советским правительством орденами Ленина) советский народ предстал перед всем миром в ореоле силы, сплоченности и мужества. Это не могло не отразиться на атмосфере дальнейших отношений стран капиталистического лагеря с Советским Союзом.

И знаменательно, что возобновление дружеских контактов, которое наблюдается сейчас между странами по обе стороны Берингова пролива, имеет свою предысторию 55-летней давности...

* * *

Идея проведения совместной советско-американской радиоэкспедиции по «челюскинским» местам родилась около года назад. Чукотский коротковолновик

Риттер (W4MQB) — один из ветеранов радиолюбительства в штате Флорида, яхтсмен и мотоциклист.

Американцы планировали привезти собственную аппаратуру, считая, что промышленные трансиверы намного лучше самодельных. Фирма «MOSLEY» подарила экспедиции два трехэлементных, трехдиапазонных YAGI и «штырь» на 40 и 80 метров. Много времени отняло оформление разрешений на ввоз и вывоз аппаратуры, а также на право работы иностранных радиолюбителей с территории, расположенной в пограничной зоне.

Финансировали экспедицию газета «Московские новости» и комитет комсомола первого Магаданского объединенного авиаотряда.

И вот спустя год встречаем в Москве американскую группу. Перед этим десятки раз выходили с ними на траффики, обсуждали все мелочи, условия, в которых придется работать. Наконец знакомимся лично. Американцы, за исключением Тоии (AB6Q), впервые в нашей стране, поэтому все вызывает интерес и их фотокамеры не бездействуют.

...Самолет из Москвы в Пе-
век летит около семи часов.

Чукотское гостеприимство удивительно! Вот уж действительно, чем суровее климат, тем добрее народ. Бесконечные улыбки, объятия, внимание и радушие даже немного смущают гостей. Их встречают по русскому обычаю «хлебом-солью».

Участников радиоэкспедиции тепло приветствует председатель Чаунского райкома ДОСААФ Александр Николаевич Лихачев. Нужно сказать, что вся тяжесть нагрузки по обеспечению экспедиции в основном легла на плечи этого неутомимого человека. Создавалось впечатление, что он одновременно находился и на базовой станции в поселке Апапельгино, и в Певеке, и на острове Айон. Как он жаловался мне потом, такое «скоростное перемещение» при-

педиции разделяются на группы, часть из них остается в Апапельгино, остальные улетают на остров. Через неделю — замена. Таким образом, по замыслу организаторов, каждый из операторов сможет поработать и в «полевых» условиях, и в стационарных.

...Середина короткого зимнего полярного дня. Ослепительно сверкает девственно чистый снег, осыпавший бескрайнюю тундру, освещенную полуденным солнцем. Вертолет МИ-8, загруженный «под завязку» оборудованием, едва отрывается от площадки. Около часа летим над торосистым льдом. Наконец, всеобщее ликование — вертолет, постепенно снижаясь, подлетает к чукотскому поселку на острове Айон. С высоты полета полтора-два десятка полузатонувших снегом домишек кажутся игрушечными. А вот вдалеке от поселка, у ажурной буровой вышки, голубеет крошечный кубик — это балок, установленный на тракторные сани, из которого нам предстоит работать.

Медленно оседа желтым «брюхом» в глубокий снег, вертолет садится на границе поселка. Еще не остановился двигатель машины, а к нам уже бегут люди. Это и местные жители в национальных меховых одеждах и наши ребята, прибывшие сюда накануне для подготовки рабочей позиции.

Спешно разгружаем вертолет и перевозим наше оборудование в дом, отведенный под гостиницу на время нашего пребывания на острове. «Запряженный» в несколько оленьих нарт, собранных без единого гвоздя и винтика (идеальная модель для изучения сопромата!), снегоход «Буря» легко преодолевает снеговые заносы. Весь груз переправляем за минуты.

Знакомимся с представителями местных властей и жителями поселка. Наша группа вызывает большое любопытство. Еще бы — гости из-за океана впервые на этом острове, такого еще не бывало. В красном уголке поселкового совета рассказываем собравшимся о предстоящей работе. Нас слушают с интересом и вопросов задают много, особенно американцам...

Разместившись в гостинице, отправляемся на позицию. Ледяной ветер пронизывает до костей. Передвигаемся с трудом. Теплые брюки, унты и пу-



Сборка трехдиапазонной антенны «MOSLEY».



Руководитель экспедиции Валерий Шиневский (UAOKK).



Известный DX-мен и путешественник Терри Дабсон (W6MKV).

ховка сковывают движение. Ярким голубым пятном выделяется среди ослепительно белого снега балок. Уже установлены и зафиксированы на оттяжках мачты. Забить колья в вечную мерзлоту невозможно, поэтому

МЕСТАМ

вело к «просечке» в талоне предупреждений, сделанной единственным в Певеке «гаишником». Хочется сказать огромное спасибо Александру Николаевичу! То, что экспедиция удалась, во многом и его заслуга.

Чукотская зима в самом разгаре, мороз под пятьдесят, дует пронизывающий ветер — «южак», всюду многометровые сугробы, поневоле забываешь, что по календарю заканчивается первый месяц весны. Гостей экипируют в меховые куртки, унты и шапки из собачьего меха, но и в такой одежде мороз успевает «прихватить» то нос, то щеки. На коротком совещании Валерий Шиневский (UAOKK) излагает программу и цели совместной советско-американской радиоэкспедиции, посвященной 55-летию окончания героической «челюскинской эпопеи».

Для работы в эфире выделено две позиции. Одна, на острове Айон, будет работать позывным USOSU; другая, из поселка Апапельгино, — USOSU/1. Обе станции дадут возможность коротковолновикам сработать с новым префиксом и получить максимальное количество очков для диплома «RAEM». Участники экс-

оттяжки закреплены за металлические бочки, вмороженные в лед. Поднимаем на флашгоке флаг экспедиции, мастерски выполненный Юрием Лобачевым (UA0KCL). Внутри балка тепло и уютно, по всей его длине — удобный стол, рассчитанный на три рабочих места. Отопление — электрические обогреватели, есть и маленькая кухонька.

На следующий день собираем подаренные экспедицией фирмой «MOSLEY» антенны. Концы трубок маркированы, работа идет споро. Одну из антенн, вращающуюся, устанавливаем на 12-метровой мачте, а другую почти в сумерках водружаем на 35-метровой заброшенной буровой вышке и фиксируем в направлении США. На низкочастотные диапазоны используем «штырь» и «слопперы».

Наконец антенные проблемы сняты. Включаем аппаратуру. Что такое? KENWOOD не работает. После длительного пребывания на морозе отказали межблочные разъемы, которых в трансивере множество. Полчаса Терри «оперировал» кисточкой, промывая поверхности контактов, прежде чем удалось запустить трансивер. Но и после всего в телефонах только шипение. Лишь изредка по всем диапазонам пройдет помеха от радиолокатора полярной станции. «Аврора! — резюмирует Виктор Соловьев (UA0IDX). — Теперь в течение суток не жди прохождения!». Жаль, что у нас нет УКВ аппаратуры, можно было бы попытаться провести QSO с Аляской и Канадой.

Возвращаемся в поселок. Утром, плотно позавтракав, опять бредом по занесенной за ночь тропинке к балку. Ветер задует столь свирепо, что приходится плотно закутываться шарфом, оставляя узкую щель для глаз. «Каково же, — думается, — было челюскинцам — два месяца прожить на льдине в невыносимых условиях и не потерять ни одного человека? Поистине, неиссякаемы человеческие возможности!»

Прохождения по-прежнему нет. Начинаем тревожиться: а вдруг такое продлится до конца экспедиции? Пытаемся развернуть второе рабочее место. Устанавливаем TS-440 и усилитель HENRY 2K. Увы! Трансиверы, несмотря на разнесенные антенны, настолько мешают

друг другу из-за одинакового значения промежуточных частот, что совместной работы не получается. Выходим из положения, подключаем вместо KENWOOD — KPC-78!

Через сутки, как будто специально перед началом работы, открылось прохождение на Европу. Но влияние «авроры» еще чувствуется — почти все станции идут со специфическим хрипом и эхом. В 00.00 GMT 3 апреля зачитываю в эфир обращение участников экспедиции к людям доброй воли планеты Земля и провожу первую связь с Владимиром Сынковым (UA1ZO) из Мурманска. А дальше началось такое, от чего замирает сердце каждого коротковолновика. За полчаса провел сотню связей! Замечаю умоляющий взгляд Валерия (UA0KK). Тут же уступаю ему место. Темп проведения связей не убывает, прохождение улучшается...

Теперь за трансивер сел Тони Лоуэб. Зачитав наше обращение на английском языке, тут же заполняет аппаратный журнал десятками американских позывных. Проходит несколько часов, но оживление на нашей частоте не стихает. Изредка начинают нас звать телеграфом, но мы пока работаем только SSB.

По утрам заступаем на вахту вместе с Ронем (AA4VK) и Юрием (UA0KCL). Рон держит около двух часов хороший «pile up» на США, попутно делая рекламу «MOSLEY» и «TEN-TEC», по-видимому, это входит в программу американской группы. Потом мы с Юрой переходим на CW.

US0SU очень популярен телеграфом, каждая связь — очки для «RAEM»!

Иногда слышим наших коллег US0SU/1 из Алапелыно — они тоже работают на высокой скорости. Сменившие нас Виктор Соловьев (UA0IDX) и Виктор Маланин (UA0ICC), воспользовавшись открывшимся прохождением на 10- и 15-метровых диапазонах, проводят связи с массой японских станций.

Вот так мы и работали почти десять дней! Временами прохождение исчезало буквально на полупhrазе и в телефонах вместо сигналов станций слышались только шумы приемника. С непривычки сначала сразу же начинаешь лихорадочно переключать диапазоны, крутить все

ручки, но потом к таким «шуткам» полярного прохождения постепенно привыкаешь. Теперь понимаю, почему среди самых дальних северо-восточных советских коротковолновиков-спортсменов, несмотря на высочайший класс их работы (сам в этом убедился!), редко встретишь мастера спорта СССР. Причина — все те же «огрехи» в Положении о соревнованиях и «капризы» прохождения. И опять задумываюсь: «Как же повезло Теодоричу! Не «придавила» «аврора» его маломощный передатчик, не обгорела ли точка связи между людьми на льдине и на материке!»

Отсутствие прохождения не испортило нам праздник. За десять дней, проведенных вместе на острове, с удовольствием замечаю, что не чувствую разницы между нашей группой и американской, настолько мы похожи нашими заботами, увлечениями. Правда, гости предпочитают работать телефоном, а мы — телеграфом.

Вот и заканчивается наша экспедиция. Пора подводить итоги. Провели свыше 13 тысяч связей со 124 странами по списку DXCC. QSL-менеджером JG1OUT и UA0KK предстоит немало работы. В очередной раз убедились, что самодельная радиоаппаратура уступает фирменной только по сервисным возможностям, дизайну, габаритам и весу, а вот по электрическим параметрам даже кое в чем и превосходит.

Что же касается основной задачи радиоэкспедиции — проложить мост дружбы между нашими странами, то она вполне удалась. Мы, конечно, не учились дипломатии, но американцы, побывавшие до того во многих странах, единодушно утверждали, что они поражены доброжелательностью советских людей. Мир, конечно же, станет крепче, если его будут крепить не только правительства, но и простые люди. И заслуга коротковолновиков в этом немалая. Как сказал на прощание Терри Дабсон: «Если в Кремле и Белом Доме будут стоять любительские антенны, будет и мир на планете!»

Как хочется в это верить!

Г. ШУЛЬГИН
(UZ3AU)

Певек - о. Айон — Москва



ДЛЯ
ЛЮБИТЕЛЬСКОЙ
СВЯЗИ И СПОРТА

ЧМ приемник на диапазон 430 МГц

Развитие любительской радиосвязи на УКВ с применением узкополосной ЧМ сдерживается, как отмечалось в [1], в первую очередь отсутствием простых конструкций УКВ ЧМ приемников, передатчиков и трансиверов.

Описываемый приемник благодаря применению в нем детектора с фазовой автоподстройкой частоты (ФАПЧ) [2] сравнительно прост. Аппарат работает в полосе 430...440 МГц. Его чувствительность при соотношении сигнал/шум 10 дБ равна 0,1 мкВ.

Приемник построен на супергетеродинной схеме с одним преобразованием частоты (рис. 1). Гетеродин состоит из генератора G1 с кварцевой стабилизацией частоты, вырабатывающего колебания частотой 45 МГц, утроителей частоты U3, U4, усилителя A4 и полосовых фильтров Z5, Z6.

Колебания частотой 405 МГц с гетеродина подаются на смеситель U1. Сюда же через входной фильтр Z1 поступают сигналы станций. Преобразованный смесителем U1 спектр промежуточных частот лежит в интервале 25...35 МГц. Полосу пропускания тракта ПЧ (с усилителями A1, A2) определяют фильтры Z2—Z4. Традиционное построение приемника предполагает далее применение второго преобразователя частоты, перестраиваемого второго гетеродина и узкополосного усилителя ПЧ с ЧМ детектором — фактически необходим дополнительный ЧМ приемник. В данном аппарате в качестве узкополосного ЧМ приемника использован прием-

ник прямого преобразования с ФАПЧ U2, выполненный на одном транзисторе [3] и обладающий хорошей чувствительностью и избирательностью.

Принципиальная схема сигнального тракта приведена на рис. 2. Смеситель выполнен на туннельном обращенном диоде VD1. Усилитель ПЧ содержит два однотипных каскада усиления, построенных по каскадной схеме на транзисторах VT1, VT2 и VT3, VT4 соответственно. На транзисторе VT5 собран синхронный фазовый детектор, преобразующий промежуточную частоту в звуковую. Преобразование происходит на второй гармонике генерируемых колебаний, так как контур L7C18C20 перестраивается конденсатором C20 в интервале 12,5...17,5 МГц. Избирательность обеспечивается действием ФАПЧ: при приближении частоты гетеродина к половинному значению частоты сигнала принимаемой станции происходит захват этой частоты и синхронное детектирование ЧМ [3]. При этом выходное напряжение ЗЧ независимо от уровня входных ЧМ сигналов, что эквивалентно действию АРУ, а также подавляется амплитудная модуляция и импульсные помехи. Полосу ЗЧ (примерно 3 кГц) определяет фильтр нижних частот (ФНЧ) R19C17. На выходе приемника можно применить RC или LC ФНЧ более высокого порядка, что дополнительно улучшит соотношение сигнал/шум.

Применение всего одного транзистора VT5 вместо многокаскадного ЧМ приемника резко снизило общий уровень шумов

тракта. Определяющим здесь является то, что база этого транзистора по ЗЧ через конденсатор C16 большой емкости (10 мкФ) соединена с общим проводом. Экспериментально установлено, что емкость этого конденсатора определяет работоспособность системы ФАПЧ. Для работы как гетеродина, так и смесителя достаточно, чтобы емкость была всего 10 000 пФ. Однако при этом система ФАПЧ практически не работает и резко возрастает уровень ЗЧ шумов транзистора VT5.

Выходной звуковой сигнал с уровнем несколько десятков милливольт может быть подан на простой усилитель ЗЧ.

Принципиальная схема гетеродина приемника изображена на рис. 3. Гетеродин выполнен по традиционной схеме умножения частоты задающего генератора, который собран на транзисторе VT1 и работает на частоте 45 МГц — третьей механической гармонике кварцевого резистора ZQ1. Каскад на транзисторе VT2 — утроитель частоты. Его нагрузка — контур L2C8, настроенный на частоту 135 МГц. Каскад на транзисторе VT3 — усилительный. Контур L3C12 выделяет сигнал частотой 135 МГц. Второй утроитель частоты собран на транзисторе VT4. Его нагрузка — контур на элементах L4—L6, C17, C18, C20 — выделяет сигнал частотой 405 МГц и подавляет побочные продукты умножения частоты. Через цепь связи C19L7 сигнал подается на контур L8C21C22 дополнительно улучшающий фильтрацию спектра выходного сигнала. Через петлю связи L9 колебания частотой 405 МГц поступают на выходной разъем XW1 и далее на смеситель.

Конструктивно приемник собран в двух корпусах, изготовленных из посеребрянной латуни (меди) и разделенных на сек-

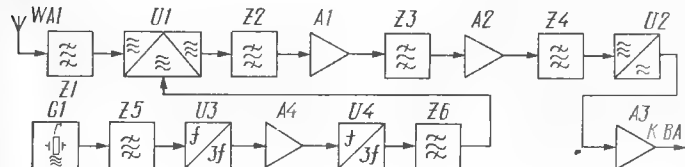


Рис. 1

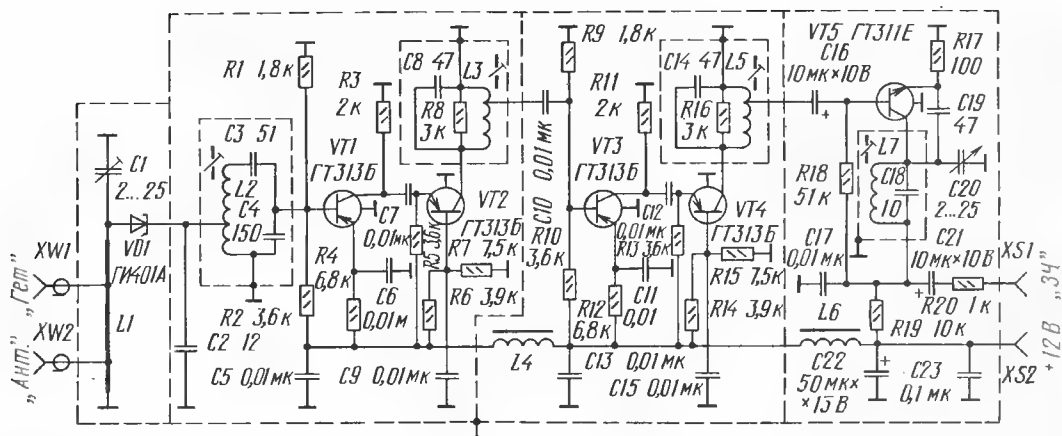


Рис. 2

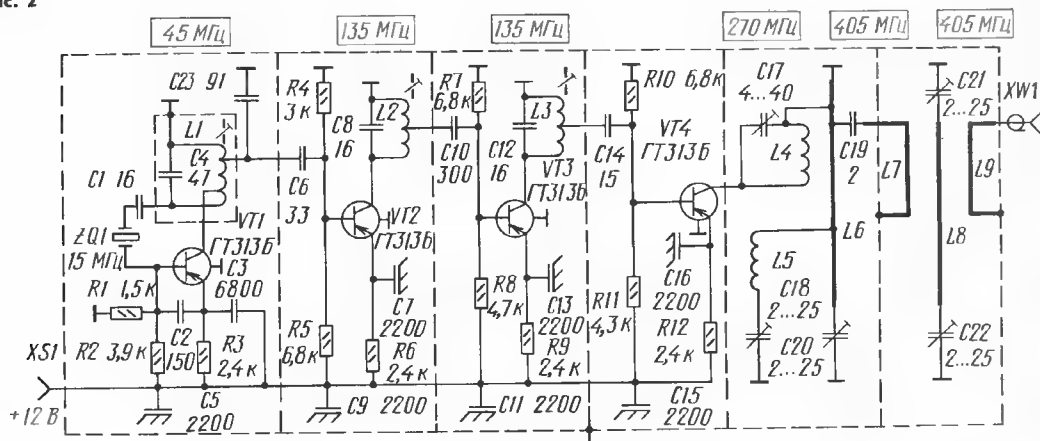


Рис. 3

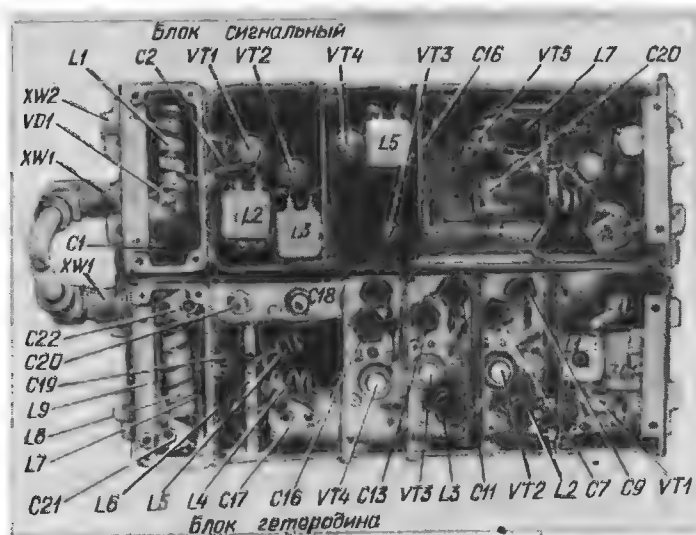


Рис. 4

дии перегородками. Сигнальный блок выполнен объемно-печатным монтажом на плате. В гетеродине применен объемный монтаж на опорных штырях, изолированных от корпуса фторопластовыми втулками. Опорными элементами для цепей питания служат блокировочные конденсаторы C5, C7, C9, C11, C13, C15, C16.

Расположение основных элементов в блоках показано на рис. 4. Выводы элементов должны быть как можно короче, катушки L4, L5 и линии L6, L8 в блоке гетеродина припаивают непосредственно к выводам конденсаторов C17, C18, C20—C22. Чтобы уменьшить размеры СВЧ колебательных систем, во входной цепи сигнального тракта и выходных цепях гетеродина применены спиральные резонаторы, имеющие длину во много раз меньше, чем полосковые ли-

нии [4]. Линия L1 в радиочастотном блоке изготовлена из посеребренной медной полосы шириной 4 и толщиной 1 мм, свернутой в спираль диаметром 6,5 и шагом 2,5 мм. Число витков в спирали — 5, отводы сделаны от 1-го и 4-го витков. Линия L8 блока гетеродина выполнена аналогично, но без отводов. Петли связи L7, L9 сделаны в виде скоб из отрезков посеребренного медного провода диаметром 0,8 и длиной 30 мм (рис. 4). Резонатор L6 представляет собой посеребренную полосу размерами 48×4×1 мм. Отводы расположены на расстояниях 6,5+9,5+16 мм (считая от конца, соединенного с корпусом).

Катушки L2, L3, L5, L7 в сигнальном блоке намотаны виток к витку проводом ПЭВ-2 0,5; L2 содержит 5+4 витка, L3, L5 — по 6+4, L7 — 12. В гетеродине катушки L2 и L3 имеют 2+1,5 витка, L4 и L5 — по 3 витка. L2 и L3 выполнены с шагом 2 мм посеребренным проводом диаметром 0,8 мм, L4, L5 — с шагом 4 мм посеребренным проводом диаметром 1,2 мм. Эти катушки намотаны на полистироловых каркасах диаметром 6,5 мм от трактов УПЧИ унифицированных телевизоров. Дроссели L4, L6 — ДМ-0,1. Конденсатор C20 сигнального блока изготовлен из подстроечного с воздушным диэлектриком и удлиненной осью; размещен непосредственно около контура L7C18.

Постоянные резисторы — МЛТ. Подстроечные конденсаторы — КПВМ, опорные — КО-2 или любые, подходящие по габаритам, емкостью 1000...6800 пФ, остальные — КМ, КД. Конденсаторы C16, C22 в сигнальном блоке — К53-1 или К50-6.

Вместо диода ГИ401А можно применить ГИ401Б, АИ402А с любым буквенным индексом, вместо транзисторов ГТ31ЗБ — КТ3128А, КТ3127А, КТ328Б. Транзистор ГТ311Е (VТ5 в сигнальном блоке) заменим на ГТ311И, КТ306Б, КТ312Б, КТ316А.

Приемник начинают налаживать с сигнального блока. К выходному разъему XW1 присоединяют усилитель ЗЧ. Затем подключают источник питания и убеждаются в работе каскада на транзисторе VТ5, для чего прикасаются отверткой к эмиттеру транзистора. При исправном транзисторе должен прослуши-

ваться фон переменного тока. Далее к коллектору транзистора VT4 подключают антенну или генератор стандартных сигналов (ГСС) и перестройкой контура C20C18L7 добиваются приема радиолобительских станций или несущей частоты ГСС в диапазоне 28...30 МГц. При настройке на несущую должен наблюдаться захват и удержание частоты. При необходимости подбирают конденсаторы C18 и C19, добиваясь устойчивого приема [3]. После этого антенну или ГСС подключают к базе транзистора VT3, а затем к точке соединения элементов VD1 и C2 и проверяют работоспособность тракта ПЧ. Контур L2C3C4, L3C8R8, L5C14R16 настраивают так, чтобы полоса пропускания тракта ПЧ составляла 25...35 МГц.

Настройку блока гетеродина начинают с кварцевого генератора — должна быть устойчивая генерация на третьей механической гармонике кварцевого резонатора. В остальных каскадах контуры настраивают на частоты, указанные на рис. 3. Затем подключают выход блока гетеродина к смесителю сигнального блока и, подавая на антенный вход с ГСС несущую частоту в диапазоне 430...440 МГц, перестройкой контура L7C20C18 добиваются приема сигнала. После этого уменьшают уровень сигнала на входе приемника до срыва удержания частоты и, подстраивая контуры L1C1 в сигнальном блоке и L6C20, L8C21C22 в гетеродине, получают надежный захват и удержание частоты сигнала. Эти операции повторяют до тех пор, пока не будет достигнуто минимальное значение входного сигнала, еще обеспечивающее удержание частоты. На этом настройку приемника можно считать законченной.

А. МИХЕЛЬСОН (UA6AFL)

г. Краснодар

ЛИТЕРАТУРА

1. Поляков В. Радиосвязь с ФМ. — Радио, 1986, № 1, с. 24—26.
2. Поляков В. Т. Радиовещательные ЧМ приемники с фазовой автоподстройкой. — М.: Радио и связь, 1983.
3. Захаров А. УКВ ЧМ приемники с ФАПЧ. — Радио, 1985, № 12, с. 28—30.
4. Жеребцов И. Введение в технику дециметровых и сантиметровых волн. — Л.: Энергия, 1976.

НА КНИЖНОЙ ПОЛКЕ

Щербина В. И. Цифровая звукозапись. — М.: Радио и связь, 1989.

Все большее применение находят сегодня цифровые средства записи. Они позволяют получить высокое качество воспроизводимых сигналов, которое сохраняется и при многократной перезаписи. Это особенно важно при подготовке программ в студиях радиовещания, телевидения, грамзаписи и кино. Инженерно-техническим работникам в области звукозаписи, звукотехники, радио- и телевидения и адресована книга «Цифровая звукозапись». В ней автор рассматривает современные и перспективные средства цифровой записи звука, описывает принципы действия цифровых магнитофонов, комплектов цифровой записи звука на аналоговых видеомагнитофонах, устройств цифровой оптической записи и воспроизведения звука. Кроме того, в книге уделено много внимания вопросам цифровой записи звука при аналоговой и цифровой видеозаписи, электронного монтажа цифровых фонограмм, а также применения перспективных средств цифровой звукозаписи в аппаратно-студийных комплексах радиовещания и телевидения. Приведены структурные и принципиальные схемы устройств и их отдельных узлов, алгоритмы кодирования и обработки сигналов.

Пароль Н. В., Кайдалов С. А. Знакосинтезирующие индикаторы и их применение. Справочник. — М.: Радио и связь, 1988.

Книга предназначена для широкого круга радиолюбителей. В ее первой главе читатель найдет общие сведения об электронных индикаторах: принцип действия, основные параметры, термины и определения, используемые в литературе по индикаторам. Вторая, третья и четвертая главы посвящены соответственно вакуумным люминесцентным, жидкокристаллическим и полупроводниковым знакосинтезирующим индикаторам. Приведены их устройства, основные параметры, рассказано об особенностях применения. Последняя, пятая, глава справочника знакомит читателя со справочными данными наиболее распространенных микросхем, применяемых в технике индикации.

* * *

Желающие приобрести книгу (цена 65 к.) и справочник (цена 70 к.) могут заказать их по адресу: 103031, Москва, ул. Петровка, 15. Магазин № 8, отдел «Книга — почтой».



ПРИЕМНИК ДВОИЧНЫХ

При передаче импульсных сигналов по каналам связи возникают проблемы борьбы с помехами, налагаемыми на сигнал, и восстановления искаженной длительности элементарных посылок. Искривление (затягивание) фронта и спада элементарных посылок при прохождении сигнала по каналу связи препятствует использованию для подавления помех одиночных пороговых элементов, так как импульс каждой элементарной посылки, прошедший пороговый элемент, значительно искажается по длительности. Чем выше порог, тем меньше длительность импульса на выходе порогового элемента из-за того,

применять для эффективного подавления помех устройства с фиксированным порогом вообще нельзя. Использование следящего порога, устанавливаемого пропорционально амплитуде сигнала, приводит к повышению степени подавления помех. Однако порог, следящий за общей амплитудой сигнала, должен самопроизвольно уменьшаться со временем в промежутке между сигналами импульсами, причем быстрее уменьшения амплитуды сигнала, иначе последний будет подавлен. Но самопро-

межи в промежутке между элементарными посылками. Таким образом, критерий амплитуды оказывается малоэффективным для отличия импульсов полезного сигнала от помех.

На рис. 1 приведена схема приемника двоичных сигналов, в котором указанные недостатки устранены. Он состоит из двух идентичных каналов А1 и А2, выход которых подключен к общему RS-триггеру. Для од-

ного канала импульсы представляют собой элементарные посылки с уровнем логической 1, для другого — с уровнем логического 0 (рис. 2,а). Входной сигнал может быть и однополярным. Чтобы отличить импульсы полезного сигнала от помехи, каналы построены с учетом критерия инерционности (плавности) изменения амплитуды полезного сигнала. Суть этого критерия состоит в том, что каждый последующий импульс считается сигнальным, если он отличается по амплитуде от предыдущего сигналь-

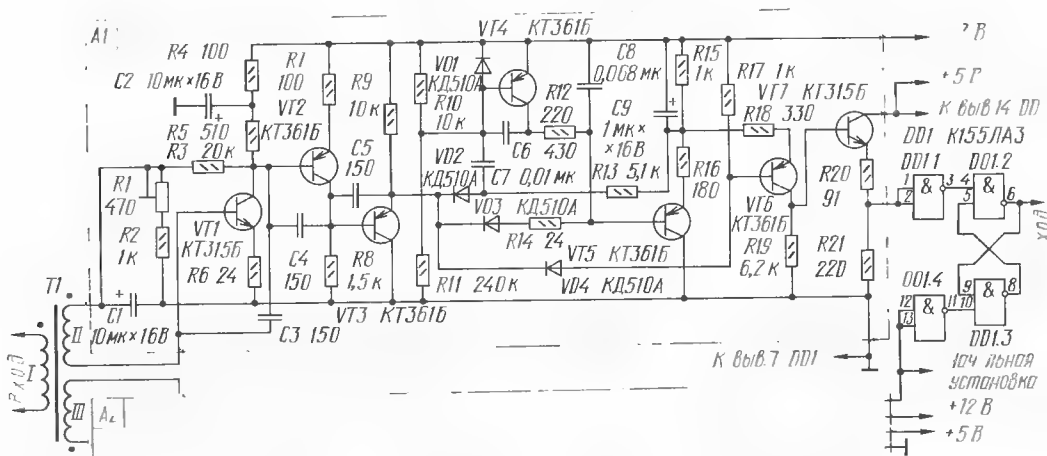


Рис. 1

что к вершине импульс сужается.

Если же сигнал непрерывно изменяется по амплитуде (например, из-за федингов при связи на коротких волнах), то

извольное уменьшение порога между элементарными посылками приводит к тому, что максимальное значение амплитуды подавляемой помехи зависит от места расположения по-

ного не более чем на установленный допуск. Этот допуск определяется значением порога относительно амплитуды последнего прошедшего сигнального импульса (при использо-

вании критерия амплитуды порог устанавливают пропорционально общему уровню амплитуды полезного сигнала). Применение критерия инерционности по сравнению с критерием амплитуды приводит к более высокой степени подавления помех, так как порог в промежутке между полезными импульсами практически не изменяется и, кроме того, его принудительно корректируют

Двоичный сигнал, пришедший из канала связи (с детектора радиоприемника) на Вход приемника, с амплитудой не менее 20 мВ и частотой следования от 20 до 100 000 бод через трансформатор Т1 без инверсии поступает в канал А2, а инвертированный — в канал А1. Для иллюстрации на рис. 2,а показана форма исходного сигнала, на рис. 2,б — пришедшего по линии связи.

она должна находиться в активной зоне; VT2 должен работать в режиме насыщения, ограничивая поступающий сигнал сверху. Форма сигнала на коллекторе транзистора VT2 и выходе эмиттерного повторителя на транзисторе VT3 показана на рис. 2,в. Ограничение сигнала предварительным усилителем повышает соотношение сигнал/помеха на входе подавителя импульсных помех, собранном на транзисторах VT4—VT6 и диодах VD1—VD4. Степень подавления помех каждым каналом тем выше, чем больше уровень ограничения предварительным усилителем. Однако он должен быть достаточно малым, чтобы полезный сигнал, изменяясь со временем по амплитуде, не смог стать меньше его.

Подавитель импульсных помех работает следующим образом.

Сигнальный импульс с эмиттера транзистора VT3 через диод VD3 и резистор R14 поступает на транзистор VT5 и открывает его. При этом конденсатор C8 заряжается до напряжения, близкого к амплитуде импульса, а C9 — до уровня (устанавливают делителем R15R16) не менее 70 % от напряжения на C8. К точке соединения резисторов делителя через резистор R18 подключен эмиттер фазоинвертирующего транзистора VT6, который открывается только тогда, когда амплитуда импульса, поступившего на его базу, превысит напряжение (пороговое) на его эмиттере, а это бывает, как правило, только с приходом сигнального импульса. Последний, ограничившись снизу на уровне порогового напряжения, проходит через диод VD2, дифференцируется конденсатором цепи C7R10R11. Сформированный ею короткий импульс кратковременно открывает транзистор VT4, через который частично разряжается конденсатор C8. В промежутке между закрытием транзистора VT4 и окончанием сигнального импульса конденсатор C8 подзаряжается до напряжения, приблизительно равного амплитуде импульса. Таким образом, каждый сигнальный импульс корректирует порог пропорционально своей амплитуде. Помехи, амплитуда которых меньше порога, через диод VD2 и транзистор VT6

СИГНАЛОВ

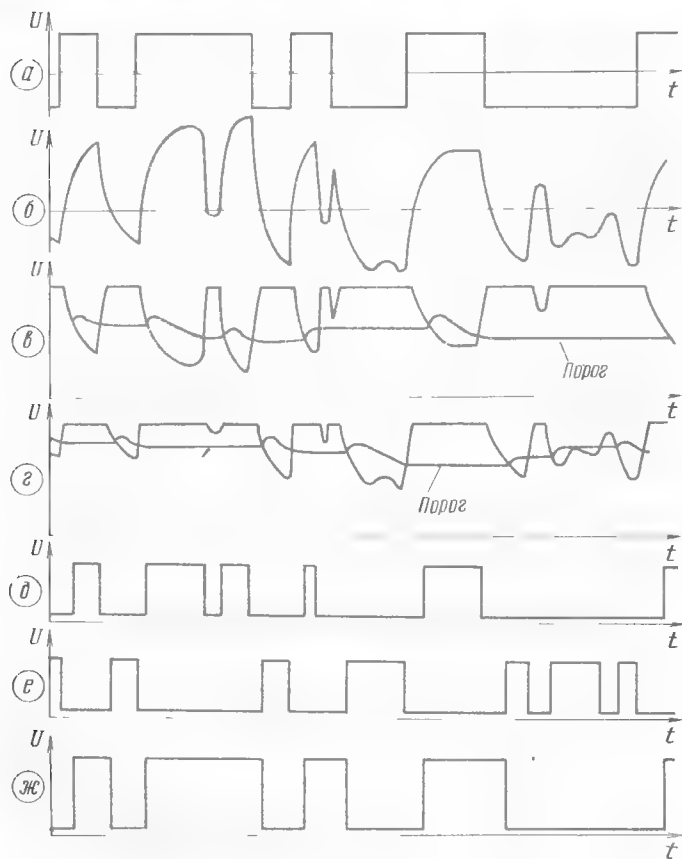


Рис. 2

каждым сигнальным импульсом. Все импульсы, которые по амплитуде (с учетом допуска) меньше сигнального, появившегося до них, считаются помехой и подавляются.

На транзисторах VT1, VT2 в каждом канале собран предварительный усилитель. Резистором R1 предварительно устанавливают рабочую точку транзисторов, причем у VT1

не проходят и порог не корректируют.

Следовательно, изменяясь по амплитуде от импульса к импульсу менее чем на 30 %, сигнал через транзисторы VT6, VT7 и элемент DD1.1 поступает на RS-триггер DD1.2, DD1.3 и переключает его.

Амплитуда импульсов полезного сигнала на эмиттере транзистора VT3 может изменяться в интервале от 1,5 до 9 В. При этом максимальное значение амплитуды подавляемой помехи равно примерно 70 % от амплитуды сигнального импульса, после которого она появилась, независимо от места ее расположения между импульсами полезного сигнала. Иными словами, если амплитуда сигнального импульса 9 В, то будут подавлены помехи с амплитудой менее 6 В, если 1,5 В — менее 1 В.

Чтобы сформировать прямоугольные импульсы на выходе каждого канала приемника, использован ограничитель сверху, представляющий собой эмиттерный повторитель на транзисторе VT7. На его эмиттере импульс может иметь амплитуду не более 5 В, а на резисторе R21 — не более 4 В, что обеспечивает согласование по напряжению выхода каналов приемника с входом элементов микросхемы DD1.

Форма импульсов, прошедших через подавитель импульсных помех, показана на рис. 2, д (на выходе канала A1) и рис. 2, е (на выходе канала A2). На выходе RS-триггера формируется сигнал (рис. 2, ж), схожий по форме с исходным.

Так как в промежутке между импульсами пороги остаются неизменными, то каналы A1 и A2 приемника, в отдельности искажающие длительность элементарных посылок, работая совместно, компенсируют взаимные искажения (если один канал уменьшает длительность элементарной посылки из-за искривления ее фронта, то другой на столько же увеличивает длительность этой же элементарной посылки из-за такого же искривления ее спада). Поэтому передаваемый двоичный сигнал в описываемом приемнике восстанавливается без искажения, только элементарные посылки задерживаются на время, равное времени нарастания фронтов импульсов до достижения

порогового уровня. Таким образом, искажение приемником длительности элементарных посылок двоичного сигнала зависит только от различия по амплитуде и форме фронтов и спадов элементарных посылок. Если в линии связи существует тенденция к изменению амплитуды и формы фронтов и спадов элементарных посылок, то эти изменения происходят постепенно, от посылки к посылке. Отличие по этим параметрам последующей элементарной посылки от предыдущей незначительно, поэтому искажение сигнала на выходе приемника относительно переданного в линию невелико и им можно пренебречь.

Налаживание приемника сводится к установке движков подстроечных резисторов R1 двух каналов в положение, обеспечивающее максимальное соотношение амплитуд сигнала и помехи на эмиттерах транзисторов VT3. Для проверки работы подавителя импульсных помех можно симулировать помехи. Для этого достаточно соединить эмиттеры транзисторов VT3 двух каналов проводником, а вход приемника подключить к импульсному генератору. При этом в точке соединения поочередно (через один) следуют импульсы из каждого канала. Установив переменными резисторами R1 различную амплитуду можно экспериментально определить соотношение амплитуд сигнала и помехи, при котором помехи начинают подавляться, и установить нужное соотношение делителем R15R16. При соединении эмиттеров транзисторов VT3 триггер на микросхеме DD1 работает беспорядочно, так как на его входы одновременно поступают импульсы с выходов двух каналов.

Для установки триггера DD1.2, DD1.3 в исходное состояние цепь «начальная установка» кратковременно соединяют (через резистор сопротивлением 1 кОм) с плюсовым выводом источника питания.

Чувствительность приемника подбирают изменением коэффициента трансформации трансформатора T1.

В. СОЛОНИН (UB5AKX)

г. Конотоп
Сумской обл.

ВОССТАНОВЛЕНИЕ РАБОТОСПОСОБНОСТИ УСТРОЙСТВ С МИКРОСХЕМОЙ K237ГC1

В редакцию пришли два письма от радиолюбителей В. Завьялова (г. Кривой Рог) и В. Матвеево (п. г. т. Веселое Запорожской обл.) с предложениями о восстановлении работоспособности магнитофонов. Предложения радиолюбителей содержат практически одинаковые сведения с небольшими отличиями, поэтому мы приводим обобщенные рекомендации по их материалам.

В носимых магнитофонах «Весна-202» («Карпаты-202»), «Весна-205» («Карпаты-205») на микросхеме K237ГC1 выполнено устройство стабилизации напряжения питания универсального усилителя и генератор тока стирания и подмагничивания.

При выходе из строя транзисторов микросхемы V1 или V2 (нумерация элементов приведена по схеме электрической принципиальной магнитофона «Весна-202») прекращается стирание старой записи и ухудшается качество записи. О неисправности одного из этих транзисторов (или обоих) можно судить по изменению режимов на выводах трансформатора T1.

При выходе из строя транзисторов V3—V5 отсутствуют записи и воспроизведение, на выводе 11 микросхемы напряжение не совпадает с указанным.

Если под рукой нет нужной микросхемы, работоспособность устройств можно восстановить использованием транзисторов KT315 (с любым буквенным индексом).

Для определения вышедшего из строя транзистора их проверяют одним из ранее предлагавшихся в журналах «Радио» способами (с отпайкой или без отпайки микросхемы). Транзисторы микросхемы, используемые в генераторе, имеют выход на выводы микросхемы (1, 3, 14 и 2, 3, 12) и проверить их достаточно легко. В части микросхемы, используемой в стабилизаторе, чаще выходит из строя транзистор V3. Проверить его можно между выводами 9, 10, 11.

В случае обнаружения обрывов в транзисторных переходах транзисторы KT315 можно распаять непосредственно между указанными выводами микросхемы. Если же у транзисторных переходов установлен пробой, то выводы микросхем следует обкусить около корпуса, отогнуть и на них распаять транзисторы KT315. В этом случае обязательно нужно между выводами 13 и 14, 12 и 13, 9 и 10 припаять резистор соответствующего номинала (указан на принципиальной схеме магнитофо-

на). Мощность резистора может быть выбрана 0,125 Вт.

Если у микросхемы, используемой в качестве стабилизатора, из строя вышли элементы, не имеющие выхода на выводы микросхемы, то в этом случае целесообразно обкусить выводы микросхемы 6, 9, 11 и на них распаять простую цепочку параметрического стабилизатора, состоящего из резистора 180...240 Ом (между выводами 9 и 11) и стабилитрона КС156А (выводы 6 и 11, анод стабилитрона в сторону вывода 6).

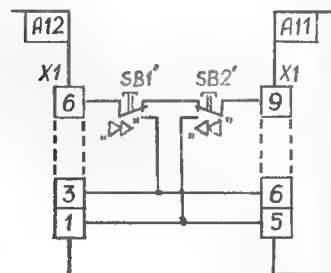
ВВЕДЕНИЕ РЕЖИМА «ПОДМОТКА» В МАГНИТОФОН-ПРИСТАВКИ

В магнитофоны-приставки «Маяк-232-стерео» и «Маяк-233-стерео» целесообразно ввести режим «Подмотка». Он делает более удобной эксплуатацию магнитофона при выборочном прослушивании участка магнитной ленты, позволяет быстрее отыскать нужный фрагмент фонограммы.

Для реализации режима необходимо разорвать цепь, соединяющую контакт 6 разъема X1 платы A12 (плата управления) и контакт 9 разъема X1 платы A11 (устройство управления режимами), и в разрыв включить два микропереключателя МП, как указано на схеме.

При нажатии одного из микропереключателей SB1' или SB2' режим «Воспроизведение» отключится и включится перемотка вперед или назад. Отпускание кнопки микропереключателя возвращает лентопротяжный механизм в режим «Воспроизведение».

Микропереключатели лучше всего монтировать на плате из стеклотекстолита. В магнитофоне «Маяк-232-стерео» плату удобно установить между индикатором и кассетоприемником, а в «Маяке-233-стерео» — справа от пульта управления режимами. Для внешнего оформления устройства следует использовать кнопки переключателей от названных магнитофонов.



Э. ПОРОСКУН,
А. КУДРИЧЕСКИЙ

г. Харьков



ДЛЯ НАРОДНОГО
ХОЗЯЙСТВА И БЫТА

СИГНАЛИЗАТОР ДАВЛЕНИЯ МАСЛА

На приборной панели каждого автомобиля имеется датчик масляного давления. Как показывает практика, не все водители во время движения обращают внимание на показания этого прибора, хотя известно, что утечка масла из системы или отсутствие давления приводят к быстрому выходу из строя двигателя автомобиля. Описанный ниже электронный сигнализатор заставит водителя одновременно обратить внимание на неполадки в системе маслоснабжения. Устройство предназначено для установки на автомобиль «Москвич», но может быть применено и в автомобилях других марок. Сигнализатор не требует установки дополнительного датчика — используется тот, который уже имеется в автомобиле.

В основу работы сигнализатора положена зависимость частоты замыкания контактов датчика масляного давления от значения давления масла.

Достоинство прибора — возможность перед выездом контролировать состояние масляной системы автомобиля. Если она исправна, то при включении зажигания должен замигать светодиод, а при запуске двигателя — погаснуть. Если же мигание не прекратилось, то это свидетельствует об аварийном состоянии системы (утечка масла, неисправность в масляном насосе и т. д.).

Принципиальная схема сигнализатора изображена на рис. 1. Он состоит из генератора импульсов на микросхеме DD1, счетчиков DD2, DD3, триггера DD4, узла индикации (HL1, R6) и стабилизатора напряжения VT1, VD2.

Импульсы с датчика через преобразователь уровней (VD1, R3, R4) поступают на входы R0 счетчика DD2 и вход C1 счетчика DD3. Сопrotивление резистора R4 определяют из расчета, что ток, протекающий через него, при сигнале низкого уровня на входах R0 счетчиков DD2, DD3, не должен создавать на нем падение напряжения более чем 0,4 В. Сигнал высокого уровня, появляющийся на резисторе R4, равен разности между напряжением на аккумуляторной батарее и падением напряжения на стабилитроне VD1 и резисторе R3. При указанных на схеме номиналах элементов сигнал высокого уровня на выходе преобразователя равен примерно 2,7 В.

Импульсы с генератора часто-

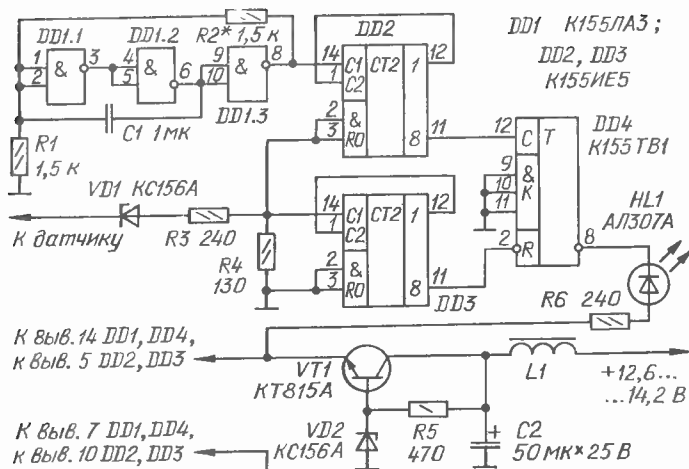


Рис. 1

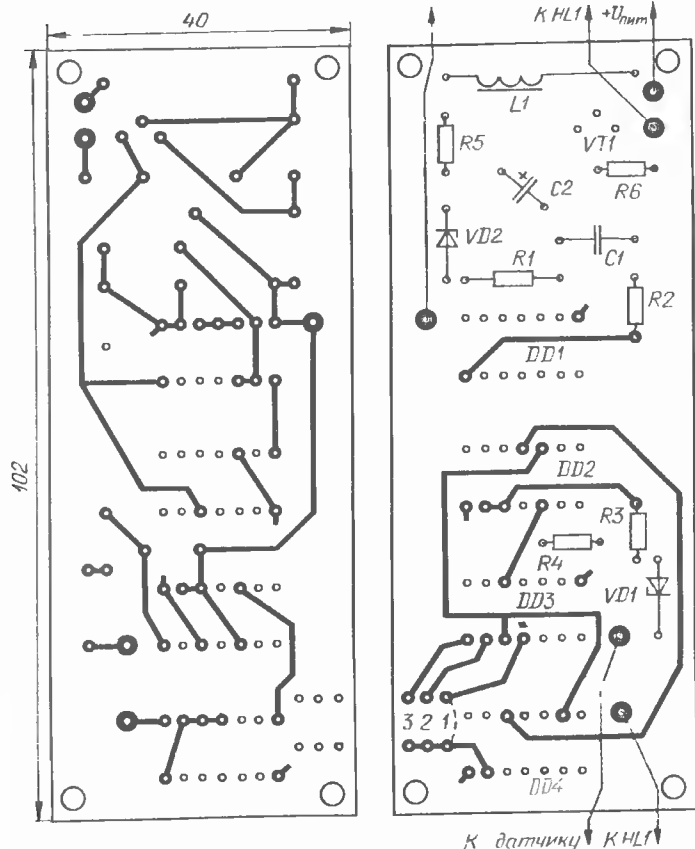


Рис. 2

той около 500 Гц заполняют счетчик DD2, а приходящие с датчика устанавливают его в нулевое состояние. Логический уровень на выводе 11 счетчика DD2 изменяется в том случае, если датчик сформирует импульс

с длительностью около 100 мс и паузой около 20 мс (это происходит при неработающем двигателе или неисправной системе смазки). При поступлении на вход С триггера DD4 импульса с выхода 8 счетчика DD2 триггер

переключится в единичное состояние и загорится светодиод HL1. Свечение прекращается, когда на вход R триггера придет импульс со счетчика DD3. Если давления масла в системе недостаточно, то на выходе счетчика DD2 вновь появится импульс и светодиод опять загорится.

При поступлении с датчика импульсов длительностью около 10 мс и паузой около 4 мс (двигатель работает, система смазки исправна) на вход R0 счетчик DD2 не успевает заполниться импульсами с генератора и на выходе 8 счетчика DD2 сохранится сигнал низкого уровня. Светодиод в этом случае не горит.

Изменяя коэффициент деления счетчика DD3, можно подобрать нужную частоту мигания светодиода HL1. При указанном на схеме подключении коэффициент равен шестнадцати, но при желании его можно сделать равным восьми или четырём. Для этого необходимо на печатной плате (рис. 2) перепаять перемычку на соответствующий выход микросхемы DD3.

В устройстве использованы резисторы МЛТ. Конденсатор C1 — KM6, C2 — K50-6. Микросхемы K155ИЕ5 можно заменить на K155ИЕ2, K155ИЕ4, но при этом придется изменить чертеж печатной платы.

Наладив устройство сводится к подбору резистора R2, которым устанавливают требуемую частоту генератора. Она должна быть такой, чтобы при работе двигателя на холостых оборотах наблюдалось мигание светодиода, а при небольшом увеличении оборотов мигание прекращалось. Если этого не удастся достичь подбором резистора R2, то необходимо уменьшить емкость конденсатора C2.

Смонтированный сигнализатор помещают в металлический экран и устанавливают в салоне под приборной панелью автомобиля. Светодиод размещают в непосредственной близости от указателя давления масла. Устройство подключают к бортовой сети автомобиля после замка зажигания.

А. ЛУКАШ

с. Яркое поле
Крымской обл.

ПОВЫШЕНИЕ
НАДЕЖНОСТИ
РАБОТЫ «РАДИО-86РК»

Во время отладки собранного мною экземпляра наблюдались сбои в работе ОЗУ. Внесение в принципиальную схему изменений, описанных в «Радио», 1986, № 10, с. 33, рис. 3, не привело к какому-либо улучшению работы. Детальный анализ показал, что сбои происходят вследствие неверной работы мультиплексоров D18, D19, однако сигналы на их входах соответствовали норме. Замена мультиплексоров также не привела к устранению сбоев. Тогда я предположил, что сигнал CAS приходит слишком рано по отношению к сигналу V на входах мультиплексоров. Для проверки включил два дополнительных инвертора между выводом 11 D16 и выводов 9 D9. После внесения этого изменения сбои наблюдаться перестали.

В качестве дополнительных инверторов используется еще одна микросхема, устанавливаемая на плате РК вблизи разъема. Это может быть любая из K155ЛН1, K155ЛА3, K155ЛЕ1.

Ф. ЗУБАНОВ

г. Москва

При проверке ОЗУ компьютера на тест-программе по методике, опубликованной в журнале «Радио», 1986, № 7, отмечались регулярные сбои в работе микросхем. Причина сбоев — помехи на шинах питания ОЗУ «+5В» и «Земля», наиболее нагруженных в силовом отношении из всех цепей питания. Наблюдение осциллограмм в различных точках платы компьютера уровней земли и питания показало, что амплитуда помех достигала максимальной величины на контактах микросхем мультиплексоров ОЗУ D18 и D19. Это наиболее удаленные точки от контактов питания разъема печатной платы компьютера. Для уменьшения уровня помех на шинах питания ОЗУ необходимо соединить контакты 8 и 16 микросхемы D19 соответственно с контактами А1 и В1 разъема проводами кратчайшей длины и сечением не менее 0,2 мм². Эта несложная доработка, направленная на обеспечение замкнутого контура в каждой из цепей питания печатной платы, привела к значительному уменьшению амплитуды помех и устранению сбоев в ОЗУ.

Е. ЧУРИХИН

г. Казань

В процессе отладки персонального компьютера «Радио-86РК» с ОЗУ на БИС K565PУ6 мне пришлось столкнуться с такой неисправностью: при работе РК наблюдались сбои и искажение содержимого ОЗУ. Прописывая по директиве «F» коды, обратные друг другу (например, АА и 5), я убедился, что и в этом режиме

некоторые ячейки ОЗУ не прописываются без искажения записываемого кода. Повторная проверка РК с помощью теста, неисправных микросхем ОЗУ не выявила. Доработка узла формирования сигналов RAS и CAS, описанная в «Радио», 1986, № 10, с. 33, не устранила указанный дефект.

Как выяснилось, причиной сбоев является разброс временных характеристик микросхем K565PУ6. Восстановить нормальную работу РК удалось включением конденсатора емкостью 100...200 пФ между шиной выборки столбца (CAS) и общим проводом (в РК с ОЗУ 32 Кбайт необходимо включить два конденсатора: на основной ряд БИС ОЗУ и на дополнительный).

После такой доработки РК работает без сбоев уже пять месяцев.

В. НЕЧИПОРЕНКО

г. Винница

В статье Д. Лукьянова «Радио о «Радио-86РК» («Радио», 1986, № 10) описан способ доработки формирователя сигналов CAS и RAS, позволяющий предотвратить сбои индикации и разрушения программ в ОЗУ. Однако, как показала практика, решить эту проблему с помощью одного инвертора на входе С1 микросхемы D16 удается не всегда. Неадекватность работы формирователя сохраняется. Объясняется это тем, что микросхемы ОЗУ «выбираются» сигналом CAS до завершения цикла регенерации. Очевидно, что фронт сигнала CAS необходимо задержать и после микросхемы D16.

Наиболее простой способ — включить конденсатор между выводом 11 микросхемы D16 и общим проводом. Емкость конденсатора выбирается в пределах от 2200 пФ до 3900 пФ. Устанавливать в этом месте инверторы или повторители нецелесообразно, так как для обеспечения необходимой задержки фронта сигнала CAS относительно фронта сигнала RAS придется применить от 4 до 6 инверторов или 2—4 повторителя. Кроме того, это увеличит ток, потребляемый компьютером от источника питания, да и установка дополнительных микросхем на такой компактной плате нежелательна.

ОЗУ компьютера с доработанным таким образом формирователем работает надежно, независимо от технологического разброса параметров микросхем.

В. ПРОТАСОВ

г. Черновцы

Как уже отмечалось в номере 10 вашего журнала за 1986 г., в компьютере «Радио-86РК» использована неудачная схема формирования сигналов управления динамическим ОЗУ. Однако приведенная там же улучшенная схема этого узла также не является удачной, так как не устраняет главную причину сбоев в формировании сигналов управления ОЗУ — изменение режима работы универсального регистра К155ИР1, моменты переключения которого могут совпадать с фронтами сигналов управления параллельной записью информации в регистр и ее сдвига.

Кардинальным решением этой проблемы, на мой взгляд, является переход к использованию регистра только в режиме сдвига. Для этого достаточно внести в схему компьютера минимальные изменения: выход 11 ИС D4 подключить ко входу 1 ИС D16, отключив его от входа 6 этой ИС; вход 1 ИС D16 отключить от общего провода, а вход 6 этой ИС подключить к нему (данные изменения приведены относительно исходной схемы компьютера, приведенной в «Радио», 1986, № 5).

Эффективность данного решения проблемы подтверждает более чем полугодовой опыт эксплуатации моего компьютера без каких-либо замечаний, в то время как до его доработки он был практически неработоспособен из-за «разваливания» информации в ОЗУ.

А.САПРОНОВ

г. Калуга

При установке дополнительного ОЗУ из заведомо исправных микросхем типа К565РУЗ в отлаженный вариант компьютера объемом памяти 16 Кбайт выявилось следующее:

— Положительный результат теста основного ОЗУ по тест-программе, предложенной авторами компьютера, зависел от числа устанавливаемых

дополнительных микросхем. В моем случае уже при четырех дополнительных микросхемах тест ОЗУ не проходил.

— Детальный анализ показал, что нарушение работы основного ОЗУ обуславливалось подключением на линию выводов RAS дополнительных микросхем, т. е. увеличением нагрузки на вывод 13 регистра К155ИР1, кстати, единственный небуферизированный выход данной микросхемы.

Полностью установить дополнительное ОЗУ удалось лишь после включения буферного каскада (двух последовательно соединенных инверторов, включенных между выводом 13 ИС D16 и резистором R20) для формирования сигнала RAS. После установки буфера тест основного и дополнительного ОЗУ в норме.

Для буферирования сигнала RAS мною использована микросхема К155ЛН1, размещенная в непосредственной близости от регистра К155ИР1.

С. НИКИФОРОВ

г. Москва

ВОЗВРАЩАЯСЬ К НАПЕЧАТАННОМУ

В статье Г. Зеленко и Д. Горшкова «Радио-86РК... печать» («Радио», 1989, № 5, с. 44-45) предложены изменения в МОНИТОРе для введения возможности печати информации, выводимой на экран. Этот способ довольно неудобен в работе, даже если устранить те ошибки, которые вкратце в статью: например, с РЕДАКТОРом, АССЕМБЛЕРОм или ОТЛАДЧИКОм, чтобы включить или выключить печать, необходимо выходить в МОНИТОР, и при этом будут напечатаны и служебные команды, а получить протокол трансляции программы АССЕМБЛЕРОм не с начального адреса таким способом вообще невозможно.

Предлагаю другой вариант модификации МОНИТОРа (табл. 1). В этом случае переключателем, разрешающим дублирование информации на печать, является младший бит ячейки памяти 7653Н. Чтобы включить дублирование, в эту ячейку надо занести любой код с младшим битом, равным единице, а для выключения — любой код с нулевым младшим битом.

Внесенные в МОНИТОР изменения позволяют управлять печатью из любой программы на выходе в МОНИТОР. Для включения дублирования надо нажать клавишу УС и, удерживая ее в нажатом состоянии, одновременно нажать клавишу РУС/ЛАТ. Для выключения печати необходимо также нажать РУС/ЛАТ, но в нажатом состоянии надо удерживать сразу две клавиши УС и СС.

Таблица 1

FB10:	54 76
FC0F:	2A
FC10:	0D 76 F9 3A 2E 76 A9 F5 C3 86 FC 17 DA 23 FC 07
FC20:	32 53 76 3E FE C9 CD 01 FE 3A 53 76 1F D0 C3 0F
FC30:	F8 0D 00 00
FCBF:	26 FC
FE75:	17 D2 1B FC 00 00 00 00

Таблица 2

	ORG	OFF73
FF73 0A 50 48 42 DB		0AH, 'PHBDSA', 0DH, 0AH, 00
FF77 44 53 41 0D		
FF7B 0A 00		
FF7D E5	PUSH	H
FF7E 21 03 A0	LXI	H, 0A003H
FF81 36 91	MVI	M, 91H
FF83 36 0E	MVI	M, 0EH
FF85 2B	DCX	H
FF86	M1:	
FF86 7E	MOV	A, M
FF87 1F	RAR	
FF88 DA 86 FF	JC	M1
FF8B 1F	RAR	
FF8C DA 86 FF	JC	M1
FF8F 2B	DCX	H
FF90 71	MOV	M, C
FF91 23	INX	H
FF92 23	INX	H
FF93 3E 3F	MVI	A, 3FH
FF95 77	MOV	M, A
FF96	M2:	
FF96 3D	DCR	A
FF97 C2 96 FF	JNZ	M2
FF9A 36 0E	MVI	M, 0EH
FF9C E1	POP	H
FF9D C9	RET	

Подпрограмма печати символа может находиться в ОЗУ с адреса 7654H, как предложено в упомянутой выше статье, однако удобнее разместить ее в ПЗУ МОНИТОРА в области FF73H — FF9DH, пожертвовав частью сопроводительного текста редко используемой директивы МОНИТОРА — X, которая предназначена для просмотра и изменения состояния регистров микропроцессора.

Пример размещения в ПЗУ МОНИТОРА подпрограммы вывода кода через параллельный интерфейс ИРПР приведен в табл. 2. В этом случае в таб-

Таблица 3

! ППА !	! ИРПР !
! С7 !	! СТР !
! С0 !	! ЗП !
! С1 !	! ГП !
! В0 !	! D0 !
! В1 !	! D1 !
! В2 !	! D2 !
! В3 !	! D3 !
! В4 !	! D4 !
! В5 !	! D5 !
! В6 !	! D6 !

лицу переходов МОНИТОРА надо занести новый адрес начала подпрограммы вывода кода символа, т. е. в ячейках памяти F810H и F811H должны быть записаны коды 7DH и FFH соответственно.

Линии интерфейса ИРПР подключают к ППА КР580ВВ55 согласно табл. 3, при этом надо учесть, что линии D0 — D8 и СТР должны подключаться через буферные инверторы желательно с открытым коллектором, например, К155ЛН2.

Подпрограмма вывода кода построена так, что отключение от ППА линий интерфейса ГП и ЗП подпрограммой воспринимается как постоянная готовность печатающего устройства к приему информации. Таким образом удалось избежать «зависания» программ при попытке вывода информации на несуществующий принтер.

А. СИМУЛИН

г. Москва

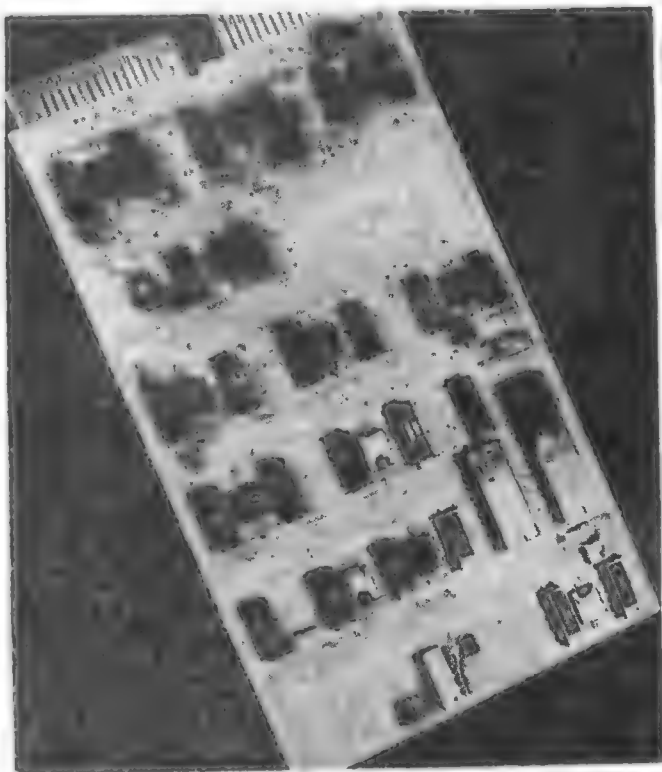
ДОСКА ОБЪЯВЛЕНИЙ

Уважаемые владельцы ЭВМ ДВК! Может быть, Вы уже заметили, что ЭВМ ДВК — не самая лучшая в мире. Но ее эксплуатационные показатели можно улучшить за 5 минут с помощью дополнительной платы СР/М Soficard нашей фирмы. Это позволит Вам работать в среде операционной системы СР/М без переделки Вашей ЭВМ и использовать следующее математическое обеспечение:

- ассемблер и дизассемблер,
- языки программирования (C, Pascal, Basic, Fortran, Codol),
- программы обслуживания и наладки (Power, Sid, Mac и др.),
- прикладные пакеты (dBase II, WordStar, MultiPlan и др.).

Стоимость платы — 3000 руб. Заказы направлять по адресу: 200104, Эстонская ССР, г. Таллинн, ул. Кухлбарси, 1, фирма по внедрению ЭВМ «Майнор Парви». Информация по телефону: 42-21-86.

Пользуйтесь нашими услугами — это повысит производительность Вашего труда!



Всесоюзный научно-исследовательский и проектно-конструкторский институт геофизических исследований геологоразведочных скважин (ВНИИГИС) принимает заказы на программирование БИС РПЗУУФ К573РФ2, К573РФ5 емкостью 2048×8 бит и К573РФ21, К573РФ22 емкостью 1024×8 бит на микросхемах заказчика.

В программируемые БИС можно записать программы, опубликованные в журнале «Радио», а также любую другую, присланную Вами в виде аккуратно оформленной таблицы.

Стоимость одной запрограммированной БИС К573РФ2 или К573РФ5 — 10 руб., К573РФ21 или К573РФ22 — 5 руб.

Если Вы закажете несколько РПЗУУФ с записью одной программы, то каждая последующая (после первой) микросхема будет стоить в три раза дешевле.

Оплата — наложенным платежом. Заказы направлять по адресу: 452620, БАССР, г. Октябрьский, ул. Горького, 1, ВНИИГИС, отдел № 19.

ТЕЛЕВИЗОРЫ 4УСЦТ



ВИДЕО-
ТЕХНИКА

СТРУКТУРНАЯ СХЕМА

Унифицированные стационарные цветные телевизоры типа 4УСЦТ разработаны с использованием новых радиоэлементов, что позволило не только повысить их качественные показатели и увеличить функциональные возможности, но и существенно уменьшить число самих радиоэлементов по сравнению с телевизорами типа ЗУСЦТ. Их базовая модель — телевизоры марки «Рубин». Это — «Рубин 51ТЦ406Д», «Рубин 61ТЦ405Д» и «Рубин 67ТЦ407Д» с размером экрана кинескопа по диагонали 51, 61 и 67 см соответственно. Последний из них оборудован системой дистанционного управления (ДУ) на инфракрасных (ИК) лучах. Все они снабжены автоматическим выключателем, срабатывающим по окончании телевизионной передачи или при возникновении аварийного режима. Он описан в [1].

Однако в связи с необеспеченностью всей отрасли новыми радиоэлементами другие телевизионные заводы подготовили и начали выпуск телевизоров типа 4УСЦТ с частичным применением новой элементной базы. Это связано с тем, что конструктивно телевизоры 4УСЦТ выполнены аналогично ЗУСЦТ и можно относительно легко производить смешанные модели.

Так, телевизоры марки «Электрон» имеют несколько модификаций, отличающихся составом модулей и наличием системы ДУ. Это — «Электрон 51ТЦ423Д» и «Электрон 51ТЦ437Д» (обе только с модулем цветности типа 4УСЦТ), «Электрон 51ТЦ433Д» и «Электрон 51ТЦ436Д» (обе только с модулями строчной развертки и питания типа ЗУСЦТ) с ДУ и дежурным режимом (все четыре модели), «Электрон 51ТЦ424Д» и «Электрон 61ТЦ425Д» (аналогичные двум предыдущим, но без ДУ), «Электрон

51ТЦ426Д» и «Электрон 51ТЦ434» (обе с максимальным использованием модулей и блоков типа 4УСЦТ).

Телевизоры 4УСЦТ объединения «Горизонт» содержат наименьшее число новых радиоэлементов (усилители ЗЧ и ПЧ изображения, выходной транзистор строчной развертки, цифровой индикатор). Модели «Селена 51ТЦ431Д», «Селена 51ТЦ414Д» и «Селена 61ТЦ413Д» оборудованы системой ДУ, а «Селена 51ТЦ421Д» и «Селена 61ТЦ411Д» — нет.

Производственное объединение «Фотон» подготовило модели телевизоров типа 4УСЦТ с максимальным применением новых элементов, за исключением строчного трансформатора ТДКС-4. Это — «Фотон 51ТЦ408Д» и «Фотон 51ТЦ409Д» с ДУ, а «Фотон 51ТЦ417Д» и «Фотон 51ТЦ418Д» — без него.

Рассмотрим основной вариант телевизоров 4УСЦТ — модели марки «Рубин».

Основные технические характеристики телевизоров «Рубин 51/61 ТЦ406Д/405Д» аналогичны параметрам телевизоров ЗУСЦТ, т. е. соответствуют требованиям ГОСТ 18198—85. Наряду с этим, новые схемные решения привели к улучшению ряда параметров и расширению функциональных возможностей. Применение так называемого «квазипараллельного» канала звука гарантировало ослабление помех в нем до 40 дБ, на титровых сюжетах выигрыш достигает 10...12 дБ. Использование цифрового индикатора и переключателя на восемь программ сделало телевизоры более современными. Устройство автоматического баланса белого (АББ) обеспечило поддержание неизменного цветового тона изображения в течение всего периода службы кинескопа, а также четкую фиксацию уровня черного.

Телевизоры позволяют принимать сигналы систем СЕКАМ

и ПАЛ, что особенно важно при просмотре видеозаписей. Кроме того, они оборудованы встроенным устройством для подключения видеомагнитофона по низкой частоте, а также персонального компьютера.

Строчная развертка с диодно-каскадным строчным трансформатором ТДКС-4 обеспечивает большую стабильность анодного напряжения кинескопа, что значительно улучшает качество фокусировки и, следовательно, четкость изображения при больших яркостях.

Автовывключатель существенно повышает пожаробезопасность телевизора. Его выключение происходит через 1,5 мин после исчезновения телевизионного сигнала, а также мгновенно при появлении перегрузки источника высокого напряжения или искрения в цепях строчного отклонения.

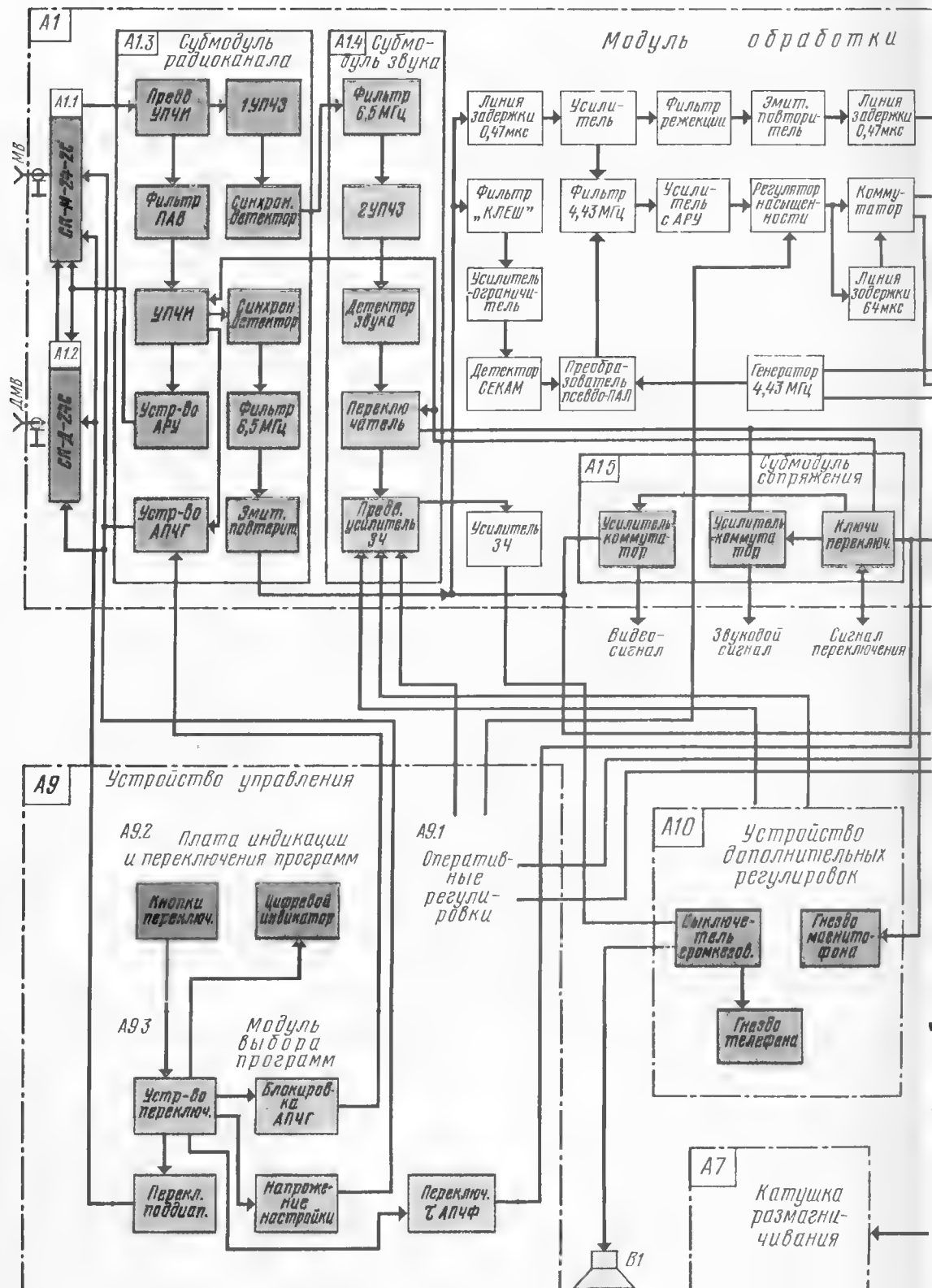
Структурная схема телевизора 4УСЦТ изображена на рисунке. Модуль обработки сигналов МОС-4 (А1) содержит селекторы каналов метрового (СК-М-24-2С) и дециметрового (СК-Д-24С) диапазонов (А1.1, А1.2), субмодули радиоканала (А1.3), звука (А1.4) и сопряжения (А1.5), канал цветности и усилитель ЗЧ.

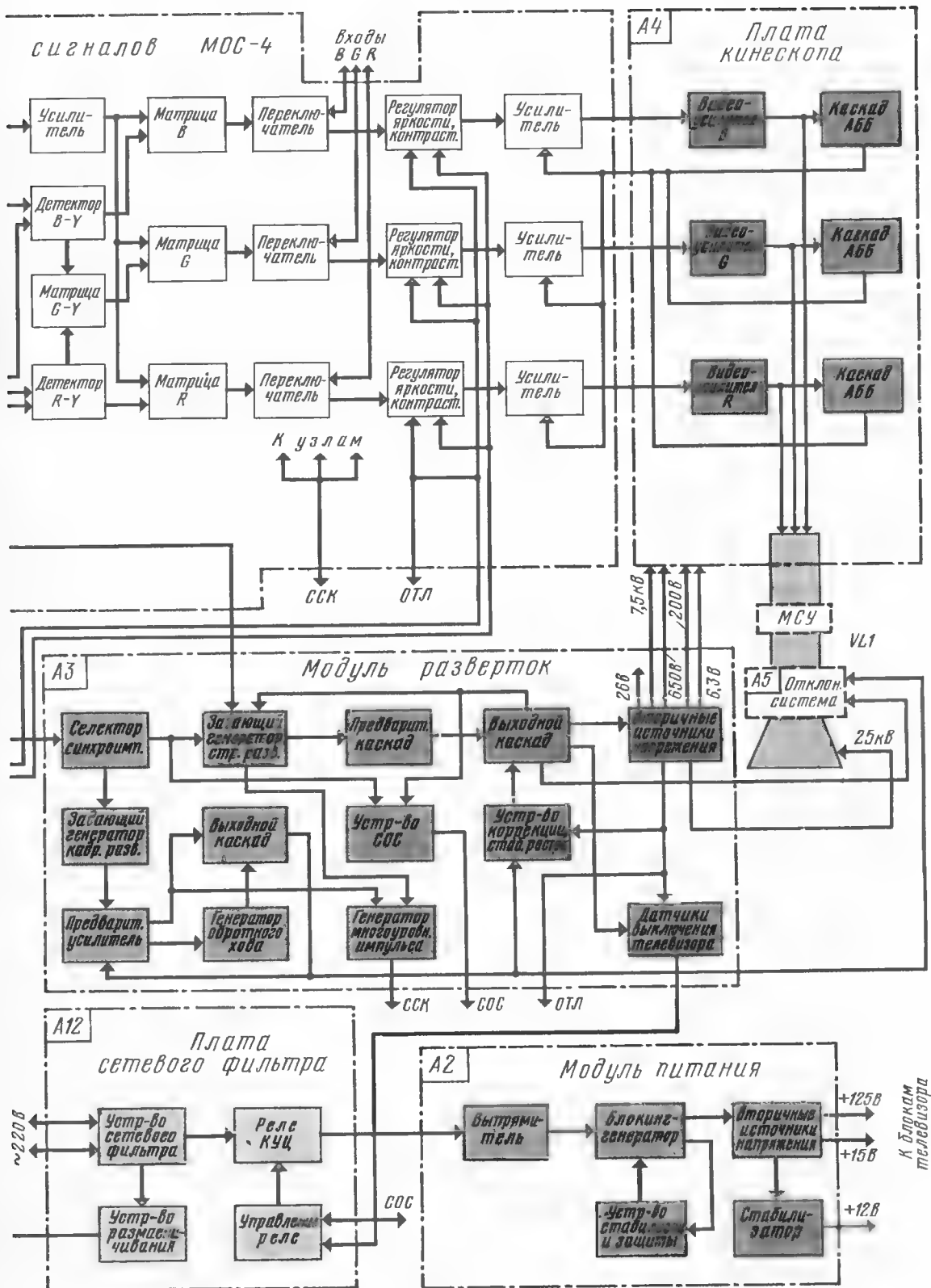
На плате кинескопа ПК-4 (А4), в отличие от телевизоров типа ЗУСЦТ, расположены выходные видеоусилители и каскады формирования сигналов АББ. При такой конструкции существенно уменьшаются паразитные емкости в цепях видеосигнала и повышается качество изображения.

Модуль разверток МР-41 (А3) не имеет субмодулей. На нем расположены каскады синхронизации, кадровой и строчной разверток.

Модуль питания МП-4 (А2) аналогичен по конструкции модулю МП-3, но собран на новом ключе транзисторе КТ872А и микросхеме управления К1033ЕУ1.

В устройство управления А9 входит плата индикации и пе-





реключения программ (А9.2), модуль выбора программ (А9.3), а также переменные резисторы оперативных регулировок (А9.1).

Устройство дополнительных регулировок А10 содержит регуляторы тембра, выключатель громкоговорителя и гнезда для подключения внешних устройств.

На плате сетевого фильтра А12, кроме самого сетевого фильтра и устройства размагничивания кинескопа, расположено реле выключения телевизора и элементы его управления.

Катушка размагничивания А7 и отклоняющая система А5 определяются типом применяемого кинескопа.

Телевизор «Рубин 67ТЦ407Д» отличается устройством управления А9. В него входят платы индикации программ ПИП-1 и местного управления ПМУ-1, модули предварительной настройки МПН-2 и дистанционного управления МДУ-1, фотоприемник ФП-2 и пульт ПДУ-2.

Система ДУ на ИК лучах обеспечивает управление телевизором на расстоянии не менее 6 м. С пульта ДУ можно выбрать любую из восьми программ, включить и выключить звуковое сопровождение, регулировать громкость, яркость, контрастность и насыщенность, включить нормализованное изображение, а также выключить телевизор.

Через антенные входы телевизионные сигналы РЧ поступают на селекторы каналов метровых (МВ) и дециметровых (ДМВ) волн. Пока в телевизорах 4УСЦТ используются селекторы СК-М-24-2С и СК-Д-24С, описанные в [2]. В дальнейшем в них предполагается применить всеволновый селектор каналов СК-В-40.

Селекторы коммутируются модулем выбора программ, который обеспечивает переключение поддиапазонов, настройку на станции и блокировку цепи автоматической подстройки частоты гетеродина (АПЧГ) при переключении программ. Кроме того, при пользовании восьмой кнопкой переключателя программ обеспечивается изменение постоянной времени устройства автоматической подстройки частоты и фазы (АПЧФ) строчной развертки, необходимое при работе с видеоматрифоном. Устройство

переключения модуля выполнено на микросхеме К1106ХП2, которая формирует также сигналы для работы цифрового электролюминесцентного индикатора ИЛЦ-1/9.

С селектора МВ сигналы ПЧ приходят на предварительный усилитель ПЧ изображения (УПЧИ) в submodule радиоканала, а затем на фильтр поверхностных акустических волн (ПАВ), который обеспечивает необходимую АЧХ тракта ПЧ и избирательность телевизора по соседнему каналу. Кроме того, с предварительного УПЧИ сигнал через фильтр поступает на первый усилитель ПЧ звукового сопровождения (1УПЧЗ). Здесь возможны два варианта. В первом случае, когда применен фильтр ПАВ с одним выходом, сигналы проходят так, как показано на структурной схеме. Во втором случае фильтр ПАВ имеет два выхода и сигнал на 1УПЧЗ снимается с второго выхода фильтра. Причем на этом выходе фильтр ПАВ имеет двугорбую АЧХ с вершинами на частотах, соответствующих ПЧ изображения (38 МГц) и звука (31,5 МГц).

Через фильтр ПАВ сигналы поступают на основной УПЧИ. На его выходе включены парафазный усилитель и микросхема КР1021УР1, которая усиливает и детектирует в синхронном детекторе телевизионный сигнал, а также вырабатывает управляющие напряжения для устройств АПЧГ и АРУ селекторов каналов. С синхронного детектора видеосигнал проходит на фильтр, режетирующий колебания частотой 6,5 МГц, и далее на эмиттерный повторитель.

Первый УПЧЗ собран на микросхеме К174УР8, в которой сигналы ПЧ изображения и звука усиливаются, а затем детектируются в синхронном детекторе, аналогичном детектору УПЧИ. На его выходе включен полосовой фильтр submodule звука, выделяющий сигнал звукового сопровождения разностной частоты (6,5 МГц).

Такой радиоканал звука называется квазипараллельным. Уменьшение помех в нем объясняется двумя причинами. Во-первых, несущая ПЧ изображения, находясь на вершине АЧХ, не претерпевает фазовую модуляцию составляющими

спектра видеосигнала в отличие от того, как это происходит в УПЧИ с расположением несущей на склоне характеристики. В последнем случае фазовая модуляция при детектировании частотным детектором звука проявляется как помеха от сигнала изображения. Во-вторых, в телевизионном сигнале, прошедшем через фильтр с двугорбой характеристикой, будут существенно ослаблены среднечастотные и высокочастотные составляющие, что приведет к уменьшению уровня модуляции, влияющей на воспроизведение мелких деталей и резких переходов. Это заметно уменьшает уровень помех в канале звука, проявляющихся на титровых сюжетах.

Выделенные фильтром колебания разностной частоты поступают на второй УПЧЗ (2УПЧЗ) submodule звука, где усиливаются, ограничиваются и детектируются обычным способом. Усилитель собран на микросхеме К174УР11. Она содержит также электронный переключатель, который подключает предварительный усилитель ЗЧ либо к частотному детектору канала звука, либо к цепи подачи звукового сигнала от внешних устройств. Он управляется напряжением переключения submodule сопряжения А1.5.

Предварительный усилитель ЗЧ включает в себя электронные устройства регулировки громкости и тембра. Регулятор громкости расположен в блоке оперативных регулировок А9.1, а регуляторы тембра — в устройстве дополнительных регулировок А10. С предварительного усилителя ЗЧ сигнал звукового сопровождения приходит на усилитель мощности ЗЧ модуля обработки сигналов, а затем через переключатель на громкоговоритель. В усилителе мощности ЗЧ применена микросхема К174УН14.

С эмиттерного повторителя радиоканала видеосигнал поступает в канал цветности. Он собран на микросхемах КР1021ХА4 и КР1021ХА3. Первая работает при приеме сигналов ПАЛ, а вторая перекодирует сигнал СЕКАМ в сигнал псевдо-ПАЛ. Структурная схема канала цветности представлена в упрощенном виде (без устройств восстановления цветовой поднесущей с ФАПЧ, цветовой синхронизации, распознавания сигналов систем СЕКАМ и ПАЛ,

а также (цветного и черно-белого изображения). Сигналы ПАЛ проходят через первую линию задержки на 0,47 мкс, усилитель, фильтр режекции, эмиттерный повторитель, вторую линию задержки на 0,47 мкс и поступают на усилитель яркостного сигнала.

Сигналы цветности выделяются фильтром (4,43 МГц) и проходят через усилитель с АРУ и каскады регулировки их уровня регулятором насыщенности. Коммутатор прямого и задержанного, т. е. прошедшего через линию задержки на 64 мкс, сигналов разделяет составляющие сигнала цветности и направляет их на свои детекторы R—Y и B—Y. На них воздействуют также колебания восстановленной поднесущей цветности, сдвинутые по фазе на 90°. С детекторов сигналы R—Y и B—Y поступают на матрицу, в которой из них формируется сигнал G—Y. Затем все три цветоразностные и яркостный сигналы приходят на матрицу цветовых напряжений R, G и B. Переключатели после матрицы обеспечивают подачу сигналов R, G и B с внешних устройств. Далее цветные сигналы проходят через цепи регулировки яркости и контрастности на свои усилители.

При приеме сигналов СЕКАМ составляющая цветности выделяется фильтром «кеш», усиливается, ограничивается и детектируется широкополосным частотным детектором. Последний выделяет следующие один за другим через строку цветоразностные сигналы R—Y и B—Y. Они поступают на балансный модулятор, на выходе которого образуются сигналы цветности псевдо-ПАЛ, попадающие затем на фильтр 4,43 МГц. Дальнейшие цепи те же, что и при приеме сигнала ПАЛ. При таком способе детектирования с преобразованием сигналов исключается существенный недостаток системы СЕКАМ — перекрестные искажения между модулированными цветоразностными сигналами, так как они не присутствуют одновременно.

С модуля обработки сигналы R, G, B приходят на выходные видеусилители платы кинескопа. Здесь же расположены устройства АББ, формирующие напряжения в трех строках после кадрового гася-

щего импульса, пропорциональные току луча кинескопа на уровне, близком к его закрытию. Они воздействуют на усилители микросхемы КР1021ХА4 и обеспечивают точную привязку по этому уровню.

С внешних устройств (например, видеоманитофона) видео- и звуковой сигналы поступают на субмодуль сопряжения А1.5. Субмодуль содержит ключи переключения режима работы телевизора и усилители-коммутаторы, переключающие сигналы в режим записи, или в режим воспроизведения.

С эмиттерного повторителя радиоканала видеосигнал приходит на селектор синхроимпульсов модуля разверток А.3. Его микросхема КР1021ХА2 выполняет функции селектора синхроимпульсов, задающих генераторов строчной и кадровой развертки с соответствующими цепями синхронизации. Кроме того, она содержит устройства формирования трехуровневого стробирующего импульса (ССК) и сигнала опознавания станции (СОС). На выходе второго устройства появляется уровень логической единицы при наличии видеосигнала на входе селектора синхроимпульсов. При отсутствии видеосигнала он управляет выключением телевизора через устройство управления реле, а также блокирует звук в этом режиме. Стробирующие импульсы ССК подаются в канал цветности и обеспечивают гашение обратного хода лучей, запуск устройства АББ и коммутаторов, выделение всплеска цветовой поднесущей и привязку уровня черного.

Формируемые генератором строчные импульсы поступают на предварительный каскад и далее на выходной каскад строчной развертки. Последний вырабатывает напряжение строчного отклонения, анодное (25 кВ), фокусирующее (7,5 кВ) и ускоряющее (650 В) напряжения для кинескопа, напряжения для выходных видеусилителей (+200 В) и кадровой развертки (+26 В), а также накала кинескопа (6,3 В). В выходном каскаде применен транзистор КТ872А.

На устройство коррекции и стабилизации раstra приходят импульсы строчной и кадровой частот, а также напряжения с датчика ограничения тока лучей (ОТЛ). Устройст-

во через диодный модулятор выходного каскада обеспечивает коррекцию геометрических искажений раstra, установку размера изображения по горизонтали и его стабилизацию. Датчик ОТЛ вырабатывает напряжение, уменьшающееся пропорционально току лучей кинескопа. Оно поступает в канал яркости на пороговое устройство ограничения тока лучей. При аварийных режимах, когда ток повышающей обмотки строчного трансформатора превысит 1,5 мА, на пороговом датчике модуля разверток появляется напряжение, выключающее телевизор через устройство управления реле на плате сетевого фильтра.

Выходной каскад кадровой развертки выполнен на микросхеме КР1021ХА5. Для повышения КПД в каскаде предусмотрен генератор обратного хода, увеличивающий напряжение питания во время обратного хода приблизительно в два раза. Каскад охвачен цепью глубокой ООС вместе с предварительным усилителем, находящимся в микросхеме КР1021ХА2. В цепи ООС включены регуляторы размера и линейности изображения по вертикали.

Сетевое напряжение через устройство сетевого фильтра и реле КУЦ проходит на мостовой выпрямитель модуля питания А2. Выпрямленное напряжение поступает на трансформатор модуля и управляющую микросхему К1033 ЕУ1 устройства стабилизации и защиты. В блокинг-генераторе применен транзистор КТ872А. Модуль вырабатывает стабилизированные напряжения +125 В для выходного каскада строчной развертки, +15 В для выходного усилителя ЗЧ и +12 В для всех низковольтных цепей телевизора. Последнее стабилизируется дважды: в блокинг-генераторе и стабилизаторе на микросхеме КР142ЕН8Б.

Г. БОРКОВ

г. Москва

ЛИТЕРАТУРА

1. Кишиневский С., Худяков Л. Автоматический выключатель телевизора АВТ-1. — Радио, 1989, № 10, с. 48—51.
2. Кацнельсон Н., Шпильман Е. «Горизонт Ц-257». Модуль радиоканала. — Радио, 1984, № 9, с. 24—28.

УСИЛИТЕЛЬ ПЧ ЗВУКА С ФАПЧ

Рассмотренный авторами в статье «Высококачественный усилитель ПЧ звука» («Радио», 1985, № 2, с. 30—32) УПЧЗ обеспечивал прием звукового сопровождения телевизионных программ при включении по так называемой двухканальной схеме, т. е. когда к выходу селектора каналов телевизора, кроме усилителя ПЧ изображения, параллельно подключен УПЧЗ, настроенный на частоту 31,5 МГц. Причем принимаемый ЧМ сигнал звукового сопровождения детектировался в квадратурном частотном детекторе без преобразования на вторую промежуточную частоту (6,5 МГц). В этой статье предлагается еще один вариант такого УПЧЗ, сохранивший все достоинства ранее описанного усилителя, но с заметно улучшенными техническими характеристиками в результате применения при детектировании ЧМ сигнала цепи фазовой автоматической подстройки частоты (ФАПЧ).

Принципиальная схема устройства изображена на рисунке.

Основные технические характеристики

Реальная чувствительность при отношении сигнал/шум 26 дБ, измеренная с целью коррекции предискажений при девиации частоты ± 15 кГц и частоте модуляции 1 кГц, мкВ	5
Отношение сигнал/шум, измеренное с целью коррекции предискажений при девиации частоты ± 50 кГц, частоте модуляции 1 кГц и входном напряжении 1 мВ, дБ	80
Коэффициент гармоник, %	0.2
Выходное напряжение при девиации частоты ± 50 кГц, мВ	250
Напряжение питания, В	12
Потребляемый ток, мА	25

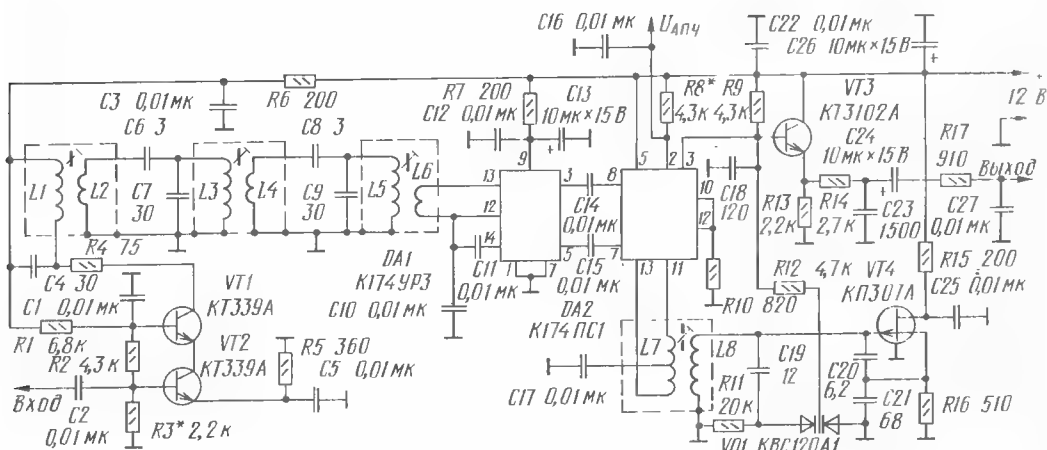
Входной ЧМ сигнал частотой 31,5 МГц усиливается и ограничивается каскадом, собранным на транзисторах VT1 и VT2 по каскодной схеме, и усилителем на микросхеме DA1. Он выделяется включенным между ними трехконтурным фильтром сосре-

доточенной селекции (ФСС) L1C4L2C6L3C7L4C8L5C9L6.

Демодуляция звукового сигнала происходит в частотном детекторе с ФАПЧ, выполненном на микросхеме DA2 и транзисторе VT4. Микросхема DA2 представляет собой фазовый детектор и усилитель постоянного тока. На полевом транзисторе VT4 собран генератор, управляемый напряжением (ГУН). Его частота изменяется варикапной матрицей VD1. Постоянное напряжение смещения, подаваемое на нее, равно 7 В, причем частота ГУН изменяется при изменении напряжения смещения по закону, приближающемуся к линейному. В результате этого получается малый коэффициент гармоник выходного сигнала ЗЧ. Конденсатор C18 с резистором R9 образуют интегрирующий фильтр в цепи ФАПЧ.

Напряжение автоматической подстройки частоты (АПЧ) генератора на селектор каналов снимают с вывода 2 микросхемы DA2. При увеличении частоты входного сигнала напряжение АПЧ уменьшается. Выводы 1, 4, 6, 9, 14 микросхемы DA2 соединены с общим проводом.

На транзисторе VT3 собран эмиттерный повторитель, исключающий влияние нагрузки на работу ГУН. Цепь R14C23 устраняет небольшой подъем АЧХ на высоких частотах модуляции, вызванный работой цепи ФАПЧ, для получения высоких параметров при приеме стереофонических радиовещательных передач. Если принимается телевизионная или монофоническая радиовещательная программа.



то нужна цепь предсказаний R17C27.

Устройство питается от стабилизированного источника напряжения ± 12 В.

Конструктивно усилитель выполнен аналогично описанному ранее. Катушку L7L8 ГУН желательнее отнести подальше от входа УПЧЗ. Плату можно не экранировать.

Обмотки L1, L3, L5, L8 контурных катушек намотаны проводом ПЭВ-1 0,25 посредине полистироловых каркасов диаметром 5 и длиной 15 мм. Первые три обмотки содержат по 11, а последняя 25 витков. Обмотки связи L2, L4, L6, L7 содержат по два витка провода ПЭВ-1 0,1 и намотаны рядом и сверху соответствующих контурных обмоток. Обмотку L7 наматывают в два провода, а затем конец одного провода соединяют с началом другого — это соединение будет ее средним выводом. Все катушки ФСС снабжены подстроечными из карбонового железа диаметром 4 и длиной 10 мм. Катушка ГУН имеет подстроечник из латуны диаметром 4 и длиной 8 мм. Все катушки заключены в экраны, припаянные к фольге со стороны деталей. В устройстве применены резисторы МЛТ, конденсаторы К50-6 (К50-16), К10-7В и КД.

При налаживании усилителя сначала устанавливают равным 3...4 мА ток через транзисторы VT1 и VT2, подбирая резистор R3. ФСС настраивают, используя измеритель АЧХ, например, Х1-48. Его выход подключают к входу УПЧЗ, а детекторную головку к верхнему по схеме выводу катушки связи L6. Вращая подстроечники катушек, настраивают ФСС на частоту 31,5 МГц. Ширина полосы пропускания ФСС на уровне —6 дБ должна быть около 800 кГц.

Затем, подбирая резистор R8, устанавливают напряжение смещения на варикапной матрице VD1, равное 7 В. После этого, подключив вход измерителя АЧХ (без детекторной головки) к выходу УПЧЗ и вращая подстроечник катушки ГУН, добиваются того, чтобы середина S-кривой совпала с частотой 31,5 МГц. Окончательно УПЧЗ настраивают, подавая колебания с генератора ЧМ сигнала, например, Г4-70.

**В. БОГДАНОВ,
В. ПАВЛОВ**

г. Ленинград



ЗВУКОТЕХНИКА

ЭЛЕКТРОННЫЙ РЕГУЛЯТОР УРОВНЯ СИГНАЛА

В электронных регуляторах уровня сигнала функции регулирующих элементов чаще всего выполняют полевые транзисторы с р-п переходом [1, 2], которые не позволяют построить регулятор с достаточно высокими техническими характеристиками. Так максимальное напряжение регулируемого сигнала между стоком и истоком полевого транзистора ограничено значением 30...40 мВ у простейших регуляторов и 250 мВ у регуляторов с коррекцией характеристик транзистора с помощью ООС, напряжение которой из цепи регулирования подается в цепь управления. При больших уровнях сигнала появляются нелинейные искажения вследствие паразитной модуляции сопротивления канала транзистора регулируемым сигналом.

Параметры полевого транзистора в значительной степени зависят от температуры окружающей среды, поэтому регуляторы на их основе обладают плохой температурной стабильностью. Все это сдерживает применение электронных регуляторов на полевых транзисторах.

Предлагаемый вниманию читателей электронный регулятор построен на базе дифференциального усилителя (ДУ) в интегральном исполнении. В качестве такого усилителя использована микросхема К122УД1В. Ее принципиальная схема показана на рис. 1. В состав микросхемы входят генератор стабильного тока (ГСТ) на тран-

зисторе VT3 и дифференциальный каскад на транзисторах VT1 и VT2. Сумма токов, протекающих через транзисторы дифференциальной пары, целиком определяется режимом ГСТ. Сам генератор обеспечивает возможность регулирования коэффициента усиления ДУ путем изменения тока при подаче управляющего напряжения на базу транзистора VT3.

При появлении на входах ДУ напряжений $U_{вх1}$ и $U_{вх2}$ ток ГСТ $I_{гст}$ будет перераспределяться между транзисторами VT1 и VT2 таким образом, что через них станут протекать токи $I_{кVT1}$ и $I_{кVT2}$ [3]. Передаточные характеристики ДУ показаны на рис. 2 (здесь $U_{вх} = U_{вх1} - U_{вх2}$, а φ_T — температурный потенциал транзистора). При $|U_{вх}| \leq \varphi_T$ передаточные характеристики близки к линейным. Когда входное напряжение превышает $3\varphi_T$ ДУ переходит в режим насыщения. Коллекторный ток одного из транзисторов дифференциальной пары становится равным нулю, а другого принимает максимальное значение $I_{гст}$. Дальнейшее увеличение входного напряжения не изменяет распределение токов транзисторов VT1 и VT2.

Температурный потенциал транзистора φ_T при 20 °С равен 25,6 мВ [4]. Поэтому входное напряжение, подаваемое на базы транзисторов дифференциальной пары, не должно быть выше этого значения, иначе ДУ будет работать на нелинейном участке передаточной характе-

ристики, что приведет к увеличению нелинейных искажений. В связи с этим было принято решение подавать входной сигнал в цепь базы транзистора VT3 ГСТ, а усиление ДУ регулировать за счет перераспределения тока ГСТ между транзисторами VT1, VT2 при подаче управляющего напряжения в цепь базы транзистора VT1.

Принципиальная схема электронного регулятора показана на рис. 3. Функции регулирующего элемента выполняет микросхема DA1. Входной сигнал поступает на базу транзистора VT3 этой микросхемы (см. рис. 1), включенного по схеме с ОЭ и работающего в линейном режиме. Управляющее напряжение подается на базу транзистора VT1 ДУ микросхемы DA1, база же второго транзистора ДУ (вывод 10) соединена с общим проводом, т. е. $U_{вх1} = U_{упр}$, а $U_{вх2} = 0$. Очевидно, что при таком включении выходное напряжение будет пропорционально управляющему. При изменении последнего от $-4\varphi_T$ до $+4\varphi_T$ (т. е. от -100 до $+100$ мВ) коэффициент передачи регулятора изменяется от 0 до 1. В отличие от стандартного включения микросхемы увеличение $|U_{упр}| > \varphi_T$ приводит не к возрастанию нелинейных искажений, а к нелинейности регулировочной характеристики, что хорошо иллюстрирует рис. 5.

Эмиттерный повторитель на транзисторе VT1 (рис. 3) согласует DA1 с каскадом на транзисторе VT2, который усиливает обрабатываемый сигнал до номинального выходного уровня при максимальном управляющем напряжении. Микросхема DA2 уменьшает проникновение управляющего напряжения в цепь регулируемого сигнала. Рассмотрим, как это происходит. Для простоты предположим, что токи ГСТ микросхем DA1 и DA2, а также коэффициенты передачи тока базы транзисторов дифференциальных пар обеих микросхем равны между собой. Рассмотрим случай, когда входное напряжение, подаваемое на базу транзистора VT3 микросхемы DA1, равно нулю. В интервале времени $0 \dots t_1$ (рис. 4а) управляющее напряжение на базах транзисторов VT1 микросхем DA1 и DA2 (выводы 4) равно нулю, и коллекторные токи $I_{кVT1}$, $I_{кVT2}$ и $I_{кVT1}$, $I_{кVT2}$ транзисторов VT1

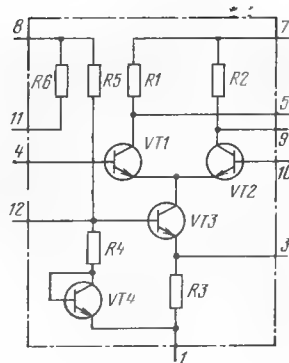


Рис. 1

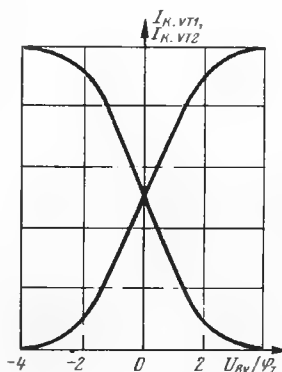


Рис. 2

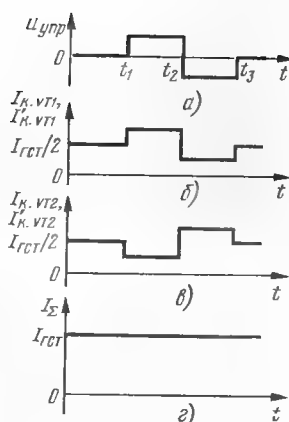


Рис. 4

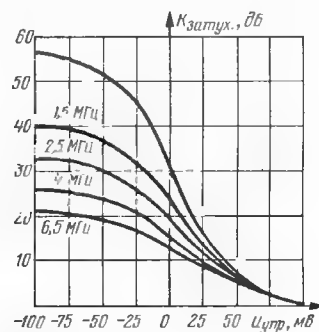


Рис. 5

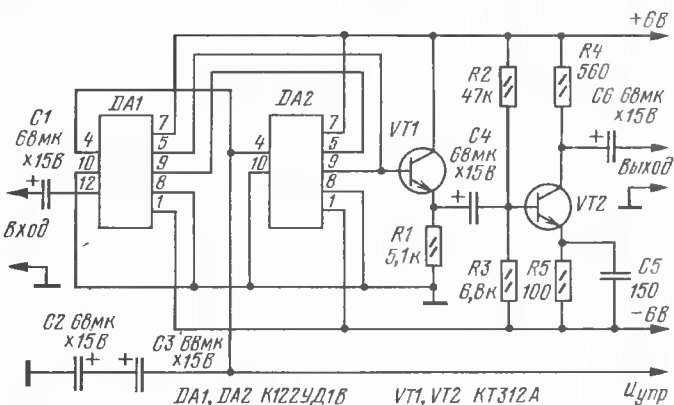
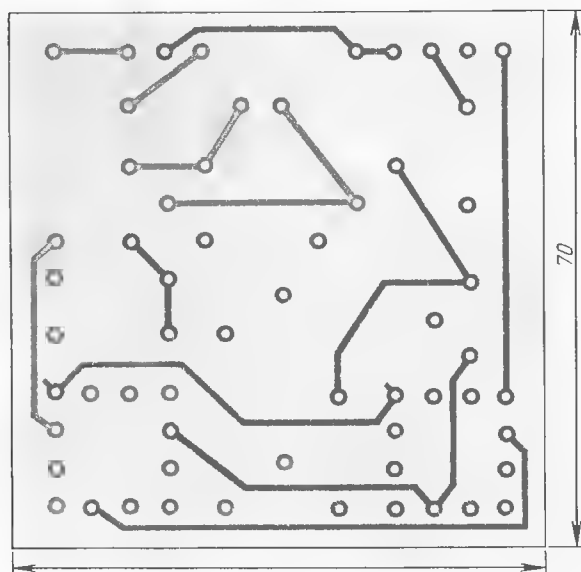


Рис. 3

и VT2 этих микросхем соответственно равны друг другу в силу принятого ранее допущения (рис. 4б,в). При этом $I_{кVT1} + I_{кVT2} = I_{кVT1} + I_{кVT2} = I_{\Sigma}$, где I_{Σ} — суммарный ток, протекающий через общую нагрузку транзисторов VT1 микросхемы DA1 и VT2 микросхемы DA2, а также через общую нагрузку

транзисторов VT2 и VT1 этих же микросхем соответственно.

Теперь допустим, что в интервале времени $t_1 \dots t_2$ управляющее напряжение приняло некоторое положительное значение $U_{упр} > 0$. В этом случае в силу неизменности токов ГСТ обеих микросхем произойдет перераспределение этого тока



70

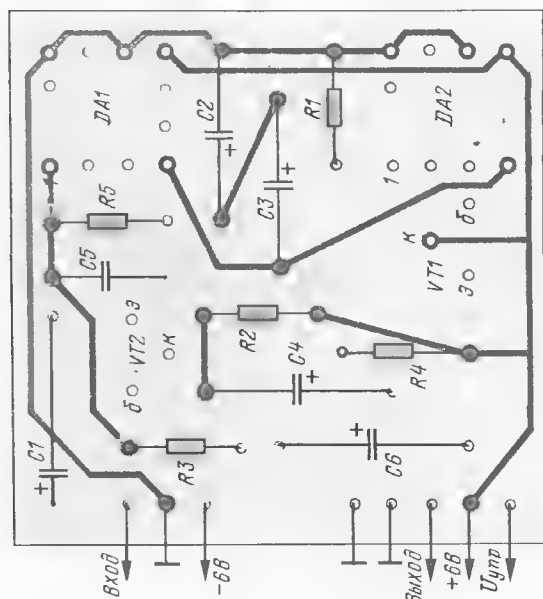


Рис. 6

между транзисторами VT1 и VT2 в каждой микросхеме, причем несколько увеличатся токи $I_{кVT1}$ и $I_{кVT1'}$, настолько же уменьшатся токи $I_{кVT2}$ и $I_{кVT2'}$. Нетрудно видеть (рис. 4 г), что при этом суммарный ток, протекающий через общую нагрузку транзисторов VT1 и VT2 обеих микросхем, останется неизменным и равным первоначально установившемуся току I_2 . Если же $U_{нр} < 0$ (интервал времени $t_2 \dots t_4$, рис. 4 а), то в микросхемах

DA1 и DA2 произойдет обратное перераспределение тока между транзисторами дифференциальной пары, но ток через общую нагрузку этих транзисторов не изменится и, следовательно, не изменится напряжение на выходе регулирующей ячейки. Таким образом, при принятых ранее допущениях микросхема DA2 полностью исключает проникновение управляющего напряжения в сигнальную цепь. Аналогично происходит подавление

управляющего напряжения в сигнальной цепи и при наличии на входе электронного регулятора входного сигнала.

Построенный на описанном принципе электронный регулятор имеет следующие технические характеристики:

Номинальное входное напряжение, В	0,775
Максимальное выходное напряжение, В	0,775
Диапазон рабочих частот, Гц	50... 500 000
Неравномерность АЧХ в рабочем диапазоне частот, %, не более	5
Коэффициент гармоник при 0,775 В, %, не более . . .	0,3

К сожалению, коэффициент подавления управляющего напряжения в сигнальной цепи измерить не удалось в силу малости названного напряжения.

Регулятор сохраняет работоспособность в диапазоне частот — 50...6 500 000 Гц. Его регулировочные характеристики показаны на рис. 5. Диапазон регулировки выходного напряжения при изменении управляющего от -100 до $+100$ мВ в диапазоне рабочих частот (верхняя характеристика) — не менее 55 дБ, а на частоте 6,5 МГц — не менее 20 дБ. Питается регулятор от стабилизированного источника тока напряжением ± 6 В.

Электронный регулятор рекомендуется размещать в непосредственной близости от остальных элементов конструкции, в которой он используется. Однако можно выполнить и в виде отдельного блока. Авторский вариант собран на печатной плате из двустороннего фольгированного текстолита (рис. 6). В нем использованы резисторы МЛТ-0,125, оксидные конденсаторы — К53-4, конденсатор C5 — К10-7в. Микросхемы DA1 и DA2 необходимо подобрать с равными токами ГСТ. При необходимости их можно заменить более распространенными микросхемами К118УД1В, но при этом придется изменить печатную плату регулятора. Вместо транзисторов КТ312А можно использовать КТ312Б(В), К342А(Б,В), КТ3102А(Б) и КТ315А(Б).

Собранный из исправных деталей электронный регулятор в налаживании не нуждается.

«РЕГУЛЯТОР ШИРИНЫ

В качестве источника управляющего напряжения рекомендуется применять устройства с низким выходным сопротивлением. Схема такого устройства показана на рис. 7. Величину управляющего напряжения можно изменять резистором R1 от +110 до -110 мВ. Переменный резистор R1 — СПЗ-4А, постоянные R2 и R3 — МЛТ-0.125.

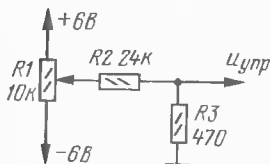


Рис. 7

В заключение хотелось бы отметить еще одно важное преимущество описанного регулятора перед широко используемыми сейчас радиолюбителями электронными регуляторами на основе ОУ. Дело в том, что коэффициент передачи таких устройств регулируется вследствие изменения глубины ООС, которое влечет за собой изменение и таких важных характеристик регуляторов, как входное сопротивление, неравномерность АЧХ, коэффициент нелинейных искажений и т. д. Описанный же регулятор не имеет всех этих недостатков.

Н. КИСТЕРНЫЙ

пос. Белая Березка
Трубчевского района
Брянской обл.

ЛИТЕРАТУРА

1. Крейдич С. Регуляторы на полевых транзисторах. — Радио, 1980, № 2, с. 35—37.
2. Валентин и Виктор Лексины. Еще раз о регуляторах на полевых транзисторах. — Радио, 1981, № 7—8, с. 32—33.
3. Кудряшов Б., Назаров Ю., Табурин Б., Ушибышев В. — Аналоговые интегральные микросхемы. Справочник. — М.: Радио и связь, 1981.
4. Яцышин В., Бурдукова С. Полупроводниковые приборы и интегральные микросхемы. — Харьков: Издательство Харьковского университета, 1985.

В статье Ю. Кузнецова, М. Морозова и А. Шитякова под таким названием («Радио», 1985, № 1, с. 27—28) было приведено описание устройства, которое, несмотря на свою относительную простоту, могло выполнять сразу две функции: снижения уровня рокота и улучшения разделения стереоканалов.

Вместе с тем, как показал проведенный анализ схемотехнических решений, аналогичное устройство может быть построено с использованием значительно меньшего числа пассивных и активных элементов. Принципиальная схема такого регулятора, разработанного автором, приведена на рис. 1.

Основные технические характеристики

Номинальное входное напряжение, В	0,5
Входное сопротивление, кОм, не менее	70
Коэффициент передачи по напряжению	1
Максимальное расширение стереобазы, раз	2
Уровень подавления низкочастотных противифазных составляющих рокота в режиме «Сtereo» (максимально расширенной стереобазы), дБ, на частотах, Гц:	
8	26 (20)
20	18 (12)
50	10 (4)
Коэффициент гармоник при номинальном входном напряжении, %, не более	0,05
Отношение сигнал/шум, дБ, не менее	80
Перегрузочная способность, дБ, не менее	20
Потребляемый ток, мА, не более	7

Устройство работает по принципу последовательного суммарно-разностного преобразования стерефонического сигнала. Оно состоит из узла суммирования сигналов левого и правого каналов на сдвоенном переменном резисторе R1 и узла разностного преобразования сигналов на двух ОУ DA1 и DA2. В первом регулируется ширина стереобазы от номинального значения до нуля, второй расширяет стереобазу на фиксированное значение.

Последовательное соединение этих узлов позволило получить устройство, регулирующее ширину стереобазы от нуля до максимального значения, определяемого узлом разностного преобразования.

Функции рокот-фильтра в описываемой конструкции выполняют переходные конденсаторы C1 и C2 совместно с регуляторами ширины стереобазы R1.1 и R1.2.

В правом (по схеме) положении движков резистора R1 неинвертирующие входы обоих ОУ объединены, и, следовательно, сигналы на их выходах равны по величине полусумме сигналов обоих каналов (режим «Моно»). В левом положении движков этого резистора сигналы на входах ОУ DA1 и DA2 равны сигналам соответственно левого и правого каналов, поступающим на вход всего устройства, а узел разностного преобразования расширяет стереобазу до максимального значения. В промежуточном положении движков резистора R1 напряжения на неинвертирующих входах ОУ определяются выражениями:

$$U_{Л1} \approx U_{Л0} (1 - \alpha/2) + U_{П0} \alpha/2, \\ U_{П1} \approx U_{Л0} \alpha/2 + U_{П0} (1 - \alpha/2) \\ \text{при } R \gg R1;$$

а выходные напряжения всего устройства:

$$U_{Л2} = U_{Л1} (1 + R/R4) - U_{П1} \times \\ \times R/R4; \\ U_{П2} = U_{Л1} R/R4 + U_{П1} (1 + \\ + R/R4);$$

где $R = R3 = R5$; $U_{Л0}$, $U_{Л1}$, $U_{Л2}$ ($U_{П0}$, $U_{П1}$, $U_{П2}$) — напряжения левого (правого) канала, действующие соответственно на входе регулятора, неинвертирующих входах ОУ DA1 и DA2 и на выходе устройства, α — относительное перемещение движков переменного резистора R1 ($\alpha = 0 \dots 1$). В частности, при выборе отношения $R/R4 = 0,5$ (что соответствует максимальному расширению стереобазы в два раза) в среднем положении движков резистора R1 ($\alpha = 0,5$) на выходах ОУ формируется стереофонический сигнал $U_{Л2} = U_{Л0}$, $U_{П2} = U_{П0}$ и стереобаза имеет номинальное значение.

При выводе соотношений для напряжений, действующих на выходах регулятора, предполагалось, что выходные сопротив-

жений на неинвертирующих входах ОУ от положений движков резистора R1 уменьшается, а для составляющих стереофо-

налах элементов она приблизительно равна 16 Гц.

Разработанное устройство не критично к используемым типам

СТЕРЕОБАЗЫ — РОКОТ-ФИЛЬТР»

ВОЗВРАЩАЯСЬ К НАПЕЧАТАННОМУ

ления источников сигналов левого и правого каналов значительно меньше сопротивления резистора R1. Если это условие не выполняется, влияние выходных сопротивлений источников сигналов R_T на работу устройства может быть учтено путем формальной замены в выражениях для определения $U_{П2}$, $U_{П2}$ переменной α на новую переменную $\alpha' = (\alpha + R_T R_1) / (1 + R_T / R_1)$.

На практике влияние выходных сопротивлений источников сигналов сводится к уменьшению диапазона регулировки стереобазы в сторону ее расширения, причем это влияние может быть практически исключено соответствующим увеличением отношения R/R_4 .

В области нижних частот ($f \leq 1/2\pi R_1 C_1 = 1/2\pi R_1 C_2 \approx 160$ Гц) зависимость напря-

жения сигнала, лежащих в области частот значительно ниже 160 Гц, напряжения на входах ОУ приближаются к полусумме сигналов левого и правого каналов.

Для противофазных составляющих рокота ($U_{Л0} = U_{П0}$) коэффициент передачи устройства описывается следующим выражением: $K(j\omega) = U_{П2} / U_{Л0} = U_{П2} / U_{П0} = 2j\omega R_1 C_1 (1 - \alpha) / (1 + j\omega R_1 C_1)$, где $C = C_1 = C_2$; ω — круговая частота рокота.

Резистор R2 задает режим работы ОУ по постоянному току и совместно с конденсаторами C1 и C2 определяет нижнюю частоту среза АЧХ устройства. При указанных на схеме номи-

нах элементов; при этом такие его технические характеристики, как коэффициент гармоник, отношение сигнал/шум, потребляемый ток определяются только примененным ОУ. Сдвоенный переменный резистор R1 — любой, с регулировочной характеристикой группы А. Сопротивление резистора R1 может быть любым, чем указано на схеме, номинала. Емкость конденсаторов C1 и C2 в этом случае необходимо изменить обратно пропорционально величине изменения сопротивления резистора R1.

Чертеж печатной платы устройства, рассчитанной на установку резисторов МЛТ (R2 — R5). СПЗ-236 (R1), конденсаторов КМ (C1, C2), приведен на рис. 2.

В налаживании правильно собранное устройство не нуждается.

Следует отметить, что благодаря низкому выходному сопротивлению регулятор хорошо сопрягается с другими функциональными узлами стереотракта.

М. СТАРОСТЕНКО

г. Миасс
Челябинской обл.

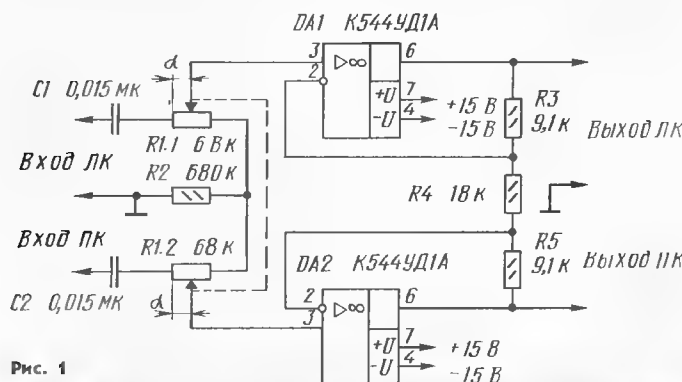


Рис. 1

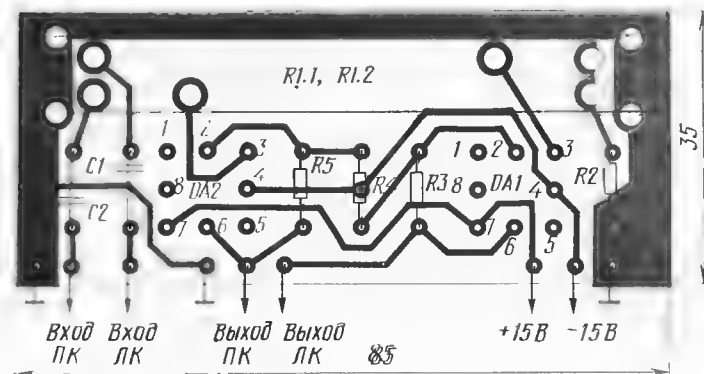


Рис. 2

ПОПРАВКА

В статье Сухова Н. «УМЗЧ высокой точности» резистор R32 на принципиальной схеме («Радио», 1989, № 6, с. 56, рис. 1) должен быть включен между выводами 1 и 5 микросхемы DA2, а его движок соединен только с выводом 4 этой микросхемы. На печатной плате («Радио», 1989, № 7, с. 57, рис. 4) не должно быть соединения между выводами 3–4 микросхемы DA2.

ВЗВЕШИВАЮЩИЙ

Для снижения уровня шумов в отечественных бытовых кассетных магнитофонах широко используют так называемые динамические фильтры. Принцип действия этих систем шумоподавления (СШП) состоит в автоматическом регулировании полосы пропускания звуковоспроизводящего тракта в зависимости от содержания в спектре сигнала составляющих высших частот. Если этих составляющих нет или их уровень невелик, частота среза динамического фильтра не превышает 1...2 кГц, с ростом же их амплитуды она повышается до 11...12 кГц.

В соответствии с отраслевым стандартом ОСТ4.054.066—83 («Магнитофоны бытовые. Методы настройки и контроля») эффективность работы динамической СШП оценивают, сравнивая относительные уровни шумов и помех на линейном выходе магнитофона при включенной и выключенной СШП. Чтобы избежать занижения результатов из-за наличия в воспроизводимой фонограмме компонентов, не обрабатываемых СШП (например, наводок и пульсаций с частотой питающей сети, помех от электродвигателей, флуктуационных шумов оксидных конденсаторов и т. д.), между линейным выходом и милливольтметром переменного тока включают взвешивающий фильтр, АЧХ которого имеет подъем в полосе частот от 1 до 11 кГц и довольно резкий спад за ее пределами.

Схема возможного варианта фильтра с такой АЧХ (на ОУ К544УД1А) приведена в упомянутом стандарте. К сожалению, его нельзя отнести к числу легко повторяемых в любительских условиях: для получения требуемой АЧХ необходимы конденсаторы, емкость которых подобрана с точностью до десятка пикофарад, и катушки с отклонением индуктивности, не превышающим нескольких миллигенри.

Более пригоден для повторения взвешивающий фильтр, схема которого изображена на рис. 1. Он состоит из соединенных последовательно пассивного фильтра верхних частот (ФВЧ) R1C1, формирующего АЧХ на частотах ниже 1 кГц, масштабного усилителя на ОУ DA1 и двух (на ОУ DA2 и DA3) активных фильтров нижних частот (ФНЧ), задающих ее в области частот выше 11 кГц. Крутизна спада АЧХ каждого из ФНЧ выше частоты среза — около 40 дБ на декаду. Для получения требуемой АЧХ всего устройства частоты среза ФНЧ сдвинуты одна относительно другой соответствующим выбором емкости конденсаторов C3, C4 и C5, C6. Коэффициент усиления масштабного усилителя регулируют подстроечным резистором R3, АЧХ в полосе пропускания и за ее пределами — резисторами R7, R10. Конденсаторы C7, C8 устраняют самовозбуждение фильтра из-за связи каскадов по цепям питания.

Детали устройства монтиру-

ют на печатной плате (рис. 2) из фольгированного стеклотекстолита. Все постоянные резисторы — МЛТ, конденсаторы C9, C10 — К50-16, остальные — КМ-6Б (C1—C6 — группы М750 или М1500). В качестве регулировочных (R3, R7, R10) рекомендуется использовать проволочные подстроечные резисторы СП5-2 или СП5-3; применять резисторы без верньерного устройства нежелательно, так как с их помощью трудно получить нужную точность настройки. При возможности полярные оксидные конденсаторы К50-16 целесообразно заменить одним неполярным (например, марки К50-6, К50-15, К52-8 и т. п.) емкостью 10 мкФ. Возможная замена ОУ К140УД6 — К140УД7.

При налаживании движки всех подстроечных резисторов устанавливают в среднее положение, к входу устройства подключают генератор сигналов ЗЧ, а к выходу — милливольтметр переменного тока. Настроив генератор на частоту 1 кГц и установив его выходное напряжение равным 0,5 В, подбирают такое сопротивление подстроечного резистора R3, при котором коэффициент передачи устройства равен 1. Затем подстроечными резисторами R7, R10 добиваются максимального выходного напряжения фильтра на частоте $6 \pm 0,1$ кГц, после чего тем же резистором R3 еще раз добиваются коэффициента передачи на частоте 1 кГц, равного 1.

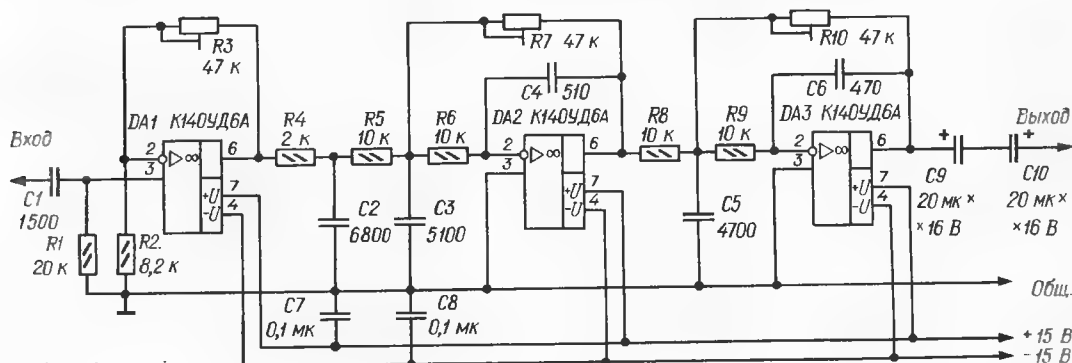


Рис. 1

ФИЛЬТР

ЗВУКО-
ТЕХНИКА

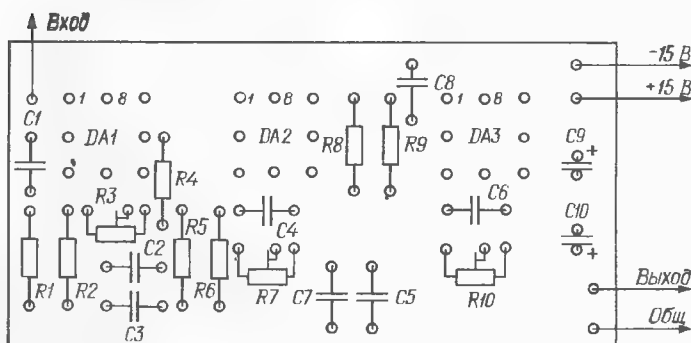
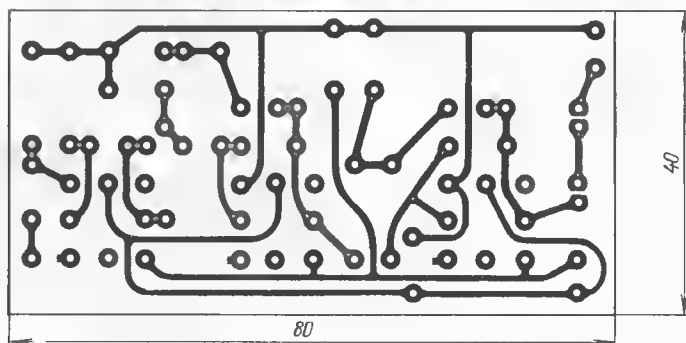


Рис. 2

Частота, Гц	Затухание, дБ	Частота, Гц	Затухание, дБ
31,5	-28,5...-31,5	5 000	+9,7...+12,7
63	21,5...-25,5	6 300	+9,5...+13
100	-19...-21	7 100	+9...+13
200	13... 15	8 000	+8,8...+13,3
400	-7...-9	9 000	+5,8...+11
800	-1...-3	10 000	+3,5...+9,5
1000	0	12 500	-8,5...+0,5
2000	+4,2...+6,2	14 000	-17,5...-3,5
3150	+7,5...+9,5	16 000	-∞...-8,8
4000	+9...+11	20 000	-∞...-19,3

В большинстве случаев после такой настройки АЧХ фильтра укладывается в нормируемое стандартом поле допусков (см. таблицу). Если же подстроечными резисторами R7, R10 сделать это не удастся, можно изменить в небольших (до $\pm 10\%$) пределах емкость конденсаторов C2—C6. Направление подбора нетрудно определить из соотношений, связывающих частоты среза первого (f_1) и второго (f_2) ФНЧ с параметрами частотоустанавливающих цепей: $f_1 = 1/2\pi\sqrt{C3C4R6R7}$; $f_2 = 1/2\pi\sqrt{C5C6R9R10}$.

Уровень собственных шумов

устройства при замкнутом накоротко входе не должен превышать 0,8 мВ.

Для оценки эффективности работы СШП к входу магнитофона, предназначенному для записи от другого магнитофона, подключают настроенный на частоту 1 кГц генератор сигналов ЗЧ, устанавливают его выходное напряжение равным номинальному для данного входа и записывают с номинальным уровнем в течение 15...20 с. Затем генератор отключают, шунтируют вход резистором сопротивлением $22\text{ кОм} \pm 5\%$ и продолжают запись еще примерно столько же времени. Записанную таким образом фонограмму воспроизводят вначале с включенной, а затем с выключенной СШП, измеряя каждый раз на линейном выходе напряжение сигнала частотой 1 кГц (U_{c1} и U_{c2}) и напряжения шумов в его отсутствие ($U_{ш1}$ и $U_{ш2}$). Для измерений используют среднеквадратичный милливольтметр, например, марки ВЗ-38А. Эффективность СШП (в децибелах) рассчитывают по формуле $A_{\text{СШП}} = -20\lg(U_{ш2}/U_{ш1}) - 20\lg(U_{c1}/U_{c2})$.

Работу системы можно считать вполне удовлетворительной, если $A_{\text{СШП}} = 4...8$ дБ.

Поскольку коэффициент передачи фильтра на частоте 1 кГц равен 1, эффективность работы СШП удобно оценивать по шкале децибел (если, конечно, она есть у используемого милливольтметра): для этого достаточно сравнить показания прибора (в децибелах) во время воспроизведения второй части фонограммы при включенной и выключенной СШП.

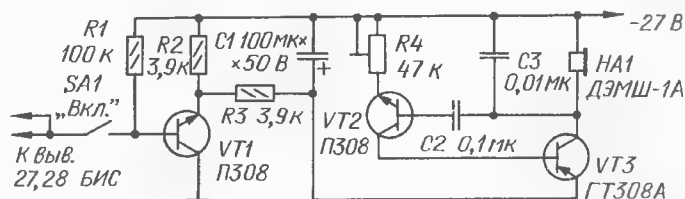
г. Уфа

Э. ХИСАМОВ

ПОПРАВКА



В подборке под заголовком «Усовершенствование электронных часов из набора «Старт» («Радио», 1989, № 9) в заметке В. Богданова и А. Николаева (с. 41, 42) на рис. 2 ошибочно повторена схема из заметки И. Прокофьева (с. 41). Приводим схему, относящуюся к заметке В. Богданова и А. Николаева.



ЭЛЕКТРОННЫЙ КОММУТАТОР ВХОДОВ

При разработке переключателей входов для звуковоспроизводящей аппаратуры предпочтение в настоящее время отдают электронным коммутаторам. В сравнении с электромеханическими они обладают большей надежностью, имеют меньшие габариты и массу, более удобны в управлении.

Наряду со всеми перечисленными достоинствами, предлагаемый вниманию радиолюбителей коммутатор отличает-

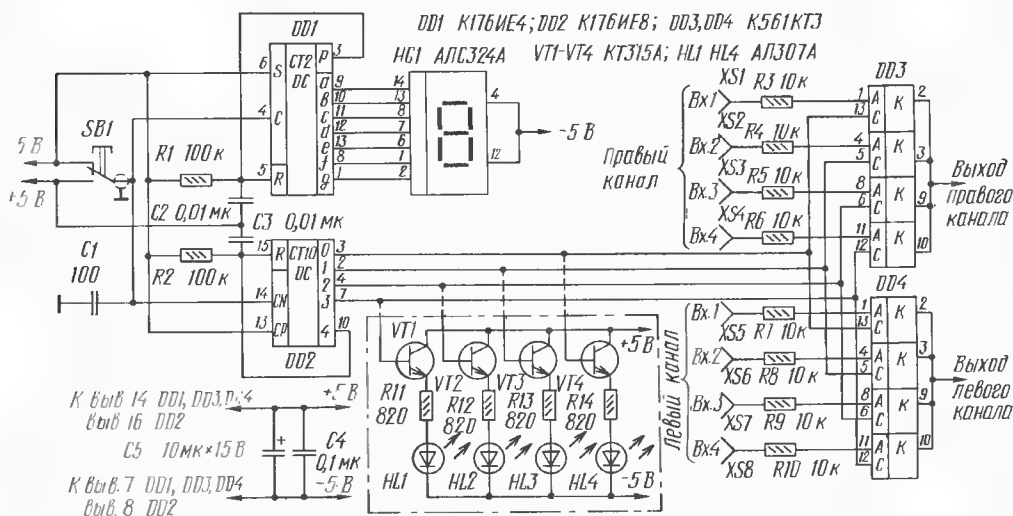
ся простотой схемного решения и оригинальной индикацией подключаемого входа. Он состоит из узла управления на микросхеме DD2, индикатора подключаемого входа на микросхеме DD1 и символьного индикаторе HG1 и двух электронных коммутаторов на микросхемах DD3, DD4.

Работает коммутатор следующим образом. При включении питания происходит сброс счетчиков DD1 и DD2, при котором на всех (кроме выхода 0) выходах счетчика DD2 устанавливается уровень логического нуля. На выходе 0 устанавливается уровень логической единицы. Это напря-

жение DD2 поступает импульс, при котором на индикаторе HG1 загорается «1», а уровень логической единицы с выхода 0 счетчика DD2 сдвигается на выход 1. Напряжение, появившееся на этом выходе, открывает соответствующие ключи коммутаторов DD3, DD4, после чего к выходу коммутатора подключаются его вторые входы «Вх. 2».

Аналогичные процессы сопровождают нажатие на клавишу второй и третий раз, при которых подключаются третий и четвертый входы. При нажатии на кнопку SB1 в четвертый раз снова происходит сброс счетчиков DD1 и DD2, т. е. к нагрузке опять подключаются первые входы, индикатор HG1 индицирует «0» и процесс повторяется с самого начала.

В коммутаторе можно использовать и способ индикации подключаемых входов с помощью светодиодов HL1—HL4 (часть схемы, обведенная штрих-пунктирной линией), при этом надежность в микросхеме DD1 и индикаторе HG1 отпадает.



ся простотой схемного решения и оригинальной индикацией подключаемого входа. Вносимые им во входной сигнал нелинейные искажения при нагрузке не менее 1 МОм и входном сигнале до 0,5 В составляют около 0,001 %. Входы переключаются всего одной кнопкой.

Принципиальная схема ком-

мутатора показывает соответствующие ключи коммутаторов DD3 и DD4, сигналы со входов «Вх. 1» проходят на выход коммутатора. Индикатор HG1 индицирует это состояние как «0», что соответствует подключению первого входа. При однократном нажатии на кнопку выбора входного сигнала SB1 на вход счетчиков DD1

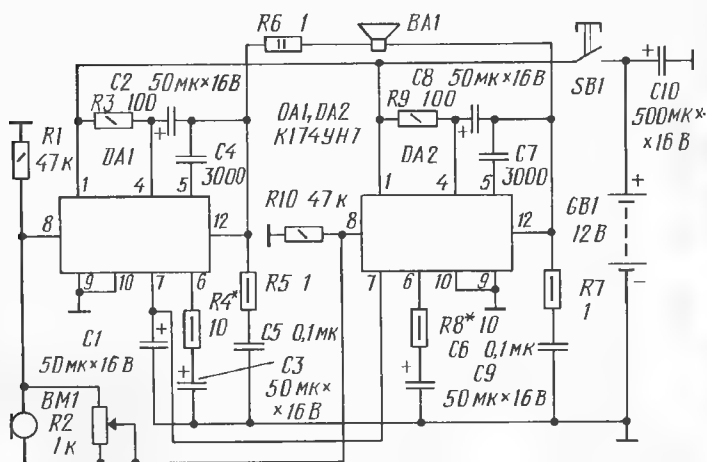
При монтаже вместо микросхемы К176ИЕ8 можно использовать К561ИЕ8, К561ИЕ9. Микросхему К561КТ3 вполне заменит К176КТ1, но при этом примерно в пять раз увеличатся нелинейные искажения.

И. КРИВОШЕИ

г. Павлодар

УМЗЧ ДЛЯ РАДИОМЕГАФОНА

Предлагаемый вниманию читателей усилитель мощности может быть использован для усиления сигналов радиомегافона. Он собран на двух микросхемах DA1, DA2, включенных по мостовой схеме. При питании от батареи напряжением 12 В на нагрузку, равной 4 Ом, он развивает мощность 7 Вт.



Указанные на схеме номиналы элементов усилителя оптимальны при его работе от микрофона на основе телефонного капсюля ДЭМШ-1А. Сопротивления резисторов R4, R8 подбирают в зависимости от чувствительности используемого микрофона, но они обязательно должны быть одинаковыми. Соединение друг с другом седьмых выводов микросхем DA1, DA2 улучшает симметрию усилителя по постоянному току. Резистор R6 несколько уменьшает выходную мощность усилителя, но зато увеличивает его надежность.

А. ЧУЛКОВ

г. Владивосток

ДОСКА ОБЪЯВЛЕНИЙ

СТУДИЯ ЗВУКОЗАПИСИ «САЛЮТ» быстро и с высоким качеством выполнит Ваш заказ и вышлет его в любой пункт страны. Запись производится на магнитной ленте «Славич» на импортной аппаратуре высокого класса.

Каталог студии насчитывает несколько тысяч наименований музыкальных фонограмм различных стилей и направлений. Фонотека постоянно пополняется новыми записями советских и зарубежных исполнителей. Много интересного найдут для себя и любители авторской песни.

Каталоги и аннотации высылаются.

Заказы направлять по адресу: 127411, Москва, а/я № 2, студия звукозаписи «Салют».

Фирмой «Бертэн» (Франция) разработан слуховой аппарат «Минимак», позволяющий частично восстанавливать слух.

Глухому вживляют в окончания слухового нерва внутреннего уха 16 электродов. На них подают управляющие сигналы от специального блока размером с портативный стереофонический радиоприемник. Он снабжен микрофоном, воспринимающим внешние звуки, которые разделяются на частотные составляющие, поступающие на различные группы вживленных электродов.



Разделение частотных составляющих позволяет приспособить слуховой аппарат к индивидуальным особенностям глухого. Благодаря этому приблизительно через две недели он начинает различать отдельные звуки, а через три месяца — отдельные слова и короткие фразы, не прибегая к распознаванию речи по губам говорящего.

Этой же фирмой для банков и других финансовых учреждений разработана автоматизированная система проверки подписей. На запрос из памяти эталонной подписи и ее вывод на видеоиндикатор требуется менее двух секунд.

Для ввода в память подпись считывают с помощью сканирующего устройства и преобразуют в цифровую форму для записи на магнитный или оптический диск, емкость которого позволяет хранить 8 млн подписей.



РАДИОПРИЕМ

ТРЕХПРОГРАММНЫЙ СИНХРОННЫЙ ПРИЕМНИК

г1.8.90 - УСОВЕРШ.

Предлагаемый вниманию читателей приемник трехпрограммный (ПТ) позволяет принимать любую из трех программ сети проводного вещания. Он полностью выполнен на интегральных микросхемах общего применения и не содержит ни одной катушки индуктивности.

Применение синхронного детектирования дало возможность значительно повысить качество демодуляции сигнала, исключив искажения, обусловленные нелинейностью обычного амплитудного детектора. Вместе с тем снизился уровень шумов и уменьшились помехи от соседних станций, поскольку сигналы последних не детектируются синхронным детектором, а лишь преобразуются по частоте. В результате при расстройке более 10 кГц мешающий сигнал с частотой 42 кГц оказывается в плохо слышимой и легко отфильтровываемой ультразвуковой области спектра. Это позволило получить высокую селективность при одновременном обеспечении воспроизведения всего спектра модулирующего низкочастотного сигнала.

Есть основания полагать, что данный приемник после незначительной доработки полосового фильтра сможет также принимать сигналы длинноволновых и средневолновых радиовещательных станций на антенну в виде физической линии радиотрансляционной сети.

При массовом производстве приемник такого типа имеет преимущество с точки зрения минимума, а то и полного отсутствия надобности в регулировках и контроле качества регулировочных операций. По своим основным техническим характеристикам он соответствует промышленным трехпрограммным приемникам проводного ве-

щения второй группы сложности.

На рис. 1 приведена структурная схема приемника, поясняющая процесс обработки сигналов второй и третьей программ проводного вещания.

лителю UZ1 и ГУН UZ2), и, во-вторых, нулевым сдвиге фаз между несущим колебанием входного сигнала и выходным сигналом ГУН UZ2 (это условие выполняется фазовращателем WT1).

Штрих-пунктирной линией введены структурные элементы, функционально входящие в состав микросхемы K174XA4. Входной сигнал через согласующий трансформатор T1, регуляторы чувствительности R1 и R2 ВЧ каналов («2» и «3») и переключатель SB1 поступает на вход фильтра высокой частоты (ФВЧ) Z1 четвертого порядка с частотой среза 70 кГц, который ослабляет низкочастотные составляющие спектра входного сигнала.

Далее сигнал попадает на полосовой фильтр (ПФ) Z2 с фиксированной настройкой на частоты ВЧ каналов 78 или 120 кГц. Добротность фильтра около 10. Он обеспечивает надежный захват ФАПЧ выбранной программы и устойчивый ее прием без перескоков на другую. Одновременно сигнал с выхода ФВЧ Z1, поступающий на микросхему K174XA4, работающую в режиме синхронного детектора. Здесь следует сделать одно пояснение. Дело в том, что детектор UR1, функционально входящий в состав микросхемы K174XA4, работает в режиме синхронного амплитудного детектора при двух условиях: во-первых, равенстве частот сигнала, поступающего с выхода ФВЧ Z1, и сигнала, приходящего с выхода генератора, управляемого напряжением (ГУН) UZ2 (это условие выполняется автоматически системой ФАПЧ, в которой работают фазовый компаратор U1, фильтр низких частот Z3, уси-

В отсутствие управляющего входного сигнала ГУН с помощью конденсаторов C3 и C4 настроен на несущие частоты ВЧ каналов 78 и 120 кГц. Диапазон захвата ФАПЧ определяется полосой пропускания входящего в состав микросхемы K174XA4 фильтра низких частот Z3, которая, в свою очередь, зависит от номиналов, подключенных к микросхеме элементов R3C1, R4C2. В данном приемнике она выбрана равной 20 кГц. С выхода синхронного детектора UR1 низкочастотная составляющая протектированного АМ сигнала через ФНЧ Z4 поступает на вход усилителя ЗЧ (A1).

Принципиальная схема ПТ с применением синхронного детектора изображена на рис. 2. ФВЧ четвертого порядка выполнен на ОУ DA1, DA3, а перестраиваемый полосовой фильтр на ОУ DA2. Частотно-задающие резисторы R10, R11 и R12, R13 последнего коммутирует переключатель SB1.3 в зависимости от выбранной слушателем программы. Оба фильтра рассчитаны по методике, рекомендованной [1]. Трансформатор T1 согласует радиотрансляционную сеть 30 В (15 В) со входом ФВЧ. Переменные резисторы R4, R5, R6 регулируют чувствительность низкочастотного и двух высокочастотных каналов проводного вещания. ОУ DA4 выполняет функцию фазовращателя. Синхронный детектор с элементами ФАПЧ выполнен на микросхеме DA5. С его выхода низкочастотная составляющая

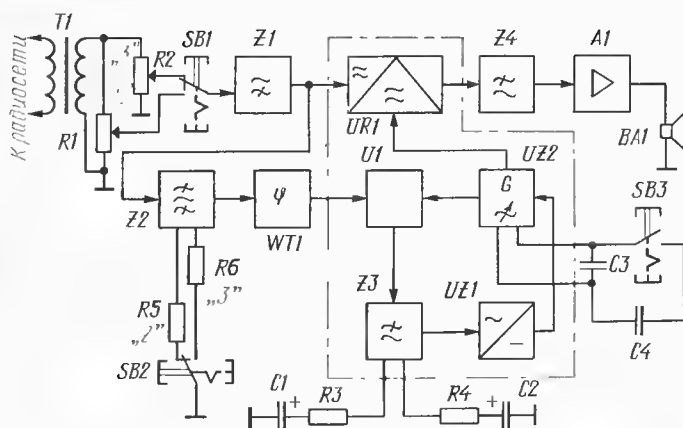


Рис. 1

остальные К10-17, можно использовать любые другие. Допустимое отклонение сопротивлений постоянных резисторов и емкостей конденсаторов от номинальных значений $\pm 10\%$. Трансформатор Т1 — ТАГ-III от абонентского громкоговорителя. Трансформатор Т2 — любой с отводом от середины вторичной обмотки и напряжением на каждой половине 15...18 В. Переключатели SB1 — П2К, SA1 — ПКн-41.

Вместо ОУ К140УД6А можно применить К140УД7 или К544УД1 с тем же буквенным индексом.

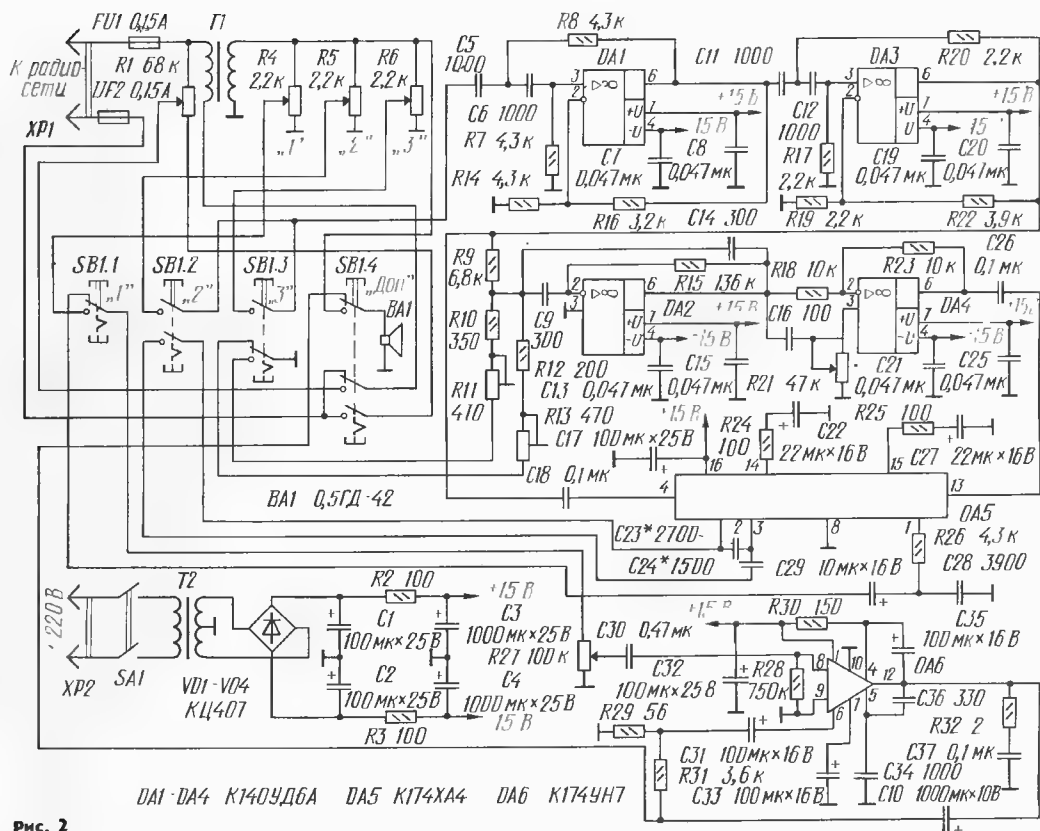


Рис. 2

протектированного сигнала через переключатель SB1.1 и регулятор громкости R27 поступает на вход усилителя ЗЧ на ОУ DA6. Громкость низкочастотного канала (при включенной кнопке «Доп») регулирует резистор R1. Питается приемник от выпрямителя, выполненного на диодной сборке VD1—VD4 по мостовой схеме.

К его выходу подключены сглаживающие фильтры C1R2C3 и C2R3C4. Напряжение на выходе $\pm 13... \pm 15$ В.

В приемнике использованы постоянные резисторы МЛТ, переменные — СП-III-0,5 (R1, R2), СП-4-1, (R4—R6) и СП3-19а (R11, R13, R21). Оксидные конденсаторы — К50-6 и К50-3,

Приемник смонтирован на монтажной плате, изготовленной из фольгированного стеклотекстолита толщиной 1,5 мм. Монтаж навесной. Выводы микросхем соединены друг с другом и деталями приемника медным луженым проводом диаметром 0,2...0,3 мм. Переключатель П2К расположен непосредственно на плате.

воду 3 DA1. Выход 7 микросхемы соединяют с плюсовым проводом источника питания высокочастотной части приемника, а вывод 14 — с его общим проводом. Изменения, вносимые непосредственно в схему приемника, незначительны: следует удалить резистор R15 (нумерация соответствует схеме инструкции по эксплуатации «Альпинист-417») и вместо конденсатора C28 впаять конденсатор C2 (K50-12) в соответствии с приведенной выше схемой.

Налаживание усовершенствованного УЗЧ сводится к установке на выводе 9 микросхемы DA1 напряжения $\pm 5 \pm 0,5$ В подбором резисторов R3 и R1. Глубина ООС зависит от сопротивления резистора R2, а ее АЧХ от емкости конденсатора C3.

При неустойчивой работе УЗЧ совместно с вновь установленным дифференциальным каскадом рекомендуется соединить керамическим конденсатором емкостью 1000...4700 пФ выводы 5 и 9 микросхемы DA1.

Описанная методика полностью пригодна для радиоприемника «Альпинист-418», а при известной доработке и для других приемников с трансформаторным выходным каскадом и девятивольтовым питанием.

А. ВАСИЛЬЕВ

г. Москва

ВНИМАНИЮ ЧИТАТЕЛЕЙ

Редакция консультирует только по материалам, опубликованным в журнале. Направляемые в редакцию вопросы по этим материалам просим писать на почтовых карточках — открытках (по каждой статье — на отдельной открытке). Это значительно ускорит обработку поступающей корреспонденции.



ИЗМЕРЕНИЯ

ГЕНЕРАТОР на цифровой микросхеме

Предлагаемая конструкция генератора может быть использована при настройке каскадов радиоприемников, различных аналоговых и цифровых устройств. Генератор формирует низкочастотные (НЧ) и высокочастотные (ВЧ) синусоидальные и прямоугольные колебания. Диапазон ВЧ колебаний 0,15...1,6 МГц с плавной перестройкой в двух поддиапазонах: 0,15...0,5 и 0,5...1,6 МГц. Генерация НЧ колебаний дискретная: 70, 100, 200, 500, 800, 1200, 2200 и 6000 Гц. Выходной сигнал синусоидальной формы составляет 100...300 мВ.

Ток, потребляемый от источника тока при одновременной работе НЧ и ВЧ генератора, составляет 3...4 мА, при отключении генераторов — не более 0,06 мА.

Принципиальная схема устройства приведена на рисунке. Генераторы НЧ и ВЧ колебаний собраны по аналогичным схемам соответственно на элементах DD1.1, DD1.2 и DD1.3, DD1.4. Положительная обратная связь (ПОС) осуществляется через резисторы R3—R8, R10—R12 для НЧ генератора и R14, R15 для ВЧ генератора. В цепи ПОС подключен колебательный контур, который определяет частоту генерации и формирует синусоидальную форму сигналов на выходах XS4 (ВЧ) и XS5 (НЧ). Введение колебательного контура обеспечивает формирование

колебаний с невысоким уровнем гармоник, однако при изменении рабочей частоты добротность его не остается постоянной, что приводит к изменению величины напряжения на выходе.

Для поддержания амплитуды выходного сигнала в пределах заданного уровня одновременно с переключением частоты изменяется величина сопротивления резистора ПОС.

Частоту НЧ генератора изменяют переключателем SA1, который подключает к катушке L1 поочередно конденсаторы C2—C5, C7—C11. В положении переключателя SA1 «Выкл» исключено действие ПОС и генерация колебаний отсутствует.

Поддиапазоны ВЧ генератора выбирают переключателем SA2. В пределах каждого из поддиапазонов плавная установка частоты осуществляется блоком конденсаторов переменной емкости C14. ВЧ генератор тоже можно отключить, переводя SA2 в положение «Выкл».

При одновременной работе генераторов НЧ колебания с элемента DD1.2 подаются на вход DD1.3. Таким образом осуществлена модуляция высокочастотных колебаний низкочастотными (глубина модуляции 100 %).

Плавная регулировка выходных синусоидальных сигналов производится резисторами R1 (НЧ) и R16 (ВЧ).

Колебания прямоугольной формы снимают с выходов XS2 (HЧ) и XS3 (ВЧ).

Конструкция и детали. Все элементы генератора размещены на плате из фольгированного текстолита размерами 145×70 мм, которая одновременно является и передней панелью прибора. На плату с лицевой стороны накладывает-

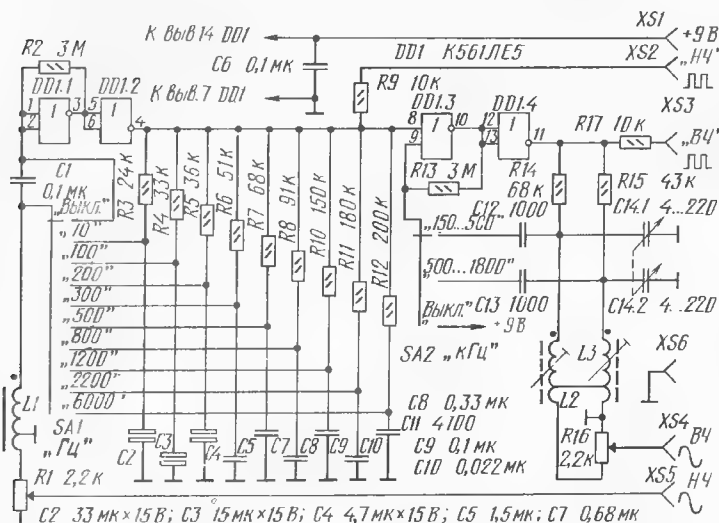
чала обмотки. Катушки L2 и L3 выполнены на унифицированных каркасах ПЧ переносных транзисторных радиоприемников («Сокол», «Соната» и др.). L2 содержит 490 витков, отвод от 440-го витка, провод ПЭВ-2 0,06, а L3 — 240 витков, отвод от 210-го витка, провод ПЭВ-2 0,1.

Рекомендованную микросхему можно заменить на K561ЛЕ6, K176ЛЕ10, но в этом

При изготовлении и наладке электронной аппаратуры часто возникает необходимость в точном подборе индуктивности катушек или емкости конденсаторов. Предлагаемый измеритель LC обеспечивает измерения их параметров в широком интервале значений с достаточной для любительской практики точностью. Результаты измерений отображаются стрелочным индикатором с линейной шкалой. Внешний вид прибора показан на фотографии.

Основные технические характеристики

Измеряемая емкость, пФ	1...10 ⁸
Измеряемая индуктивность, Гн	10 ⁻⁶ ...10 ²
Погрешность измерения для значений 10 пФ... 100 мкФ, 10 мкГн... 100 Гн, %, не более	3
Потребляемая мощность, Вт, не более	8



ся фальшпанель с надписями, а с обратной стороны монтаж защищается металлическим кожухом 142×72×30 мм.

Монтаж прибора выполнен навесным способом с использованием в качестве опорных точек выводов переключателей, резисторов, выходных гнезд.

Конденсаторы C2—C4 неполярные — K50-6, K53-7, C14 — КПТМ или КП4-5, остальные керамические — КТ, КЛС, КМ. Резисторы R1, R16 — СП0, СП4-1, удобно использовать сдвоенный резистор СПЗ-4аМ, остальные резисторы — ВС, МЛТ. Переключатели — МПН, можно использовать ПН, ПЗК, ПГ2 (при этом возрастают габариты конструкции).

Катушка L1 намотана на кольцевом магнитопроводе K20×10×5 из феррита марки 2000НМ1 и содержит 270 витков провода ПЭВ-2 0,21, отвод от 250-го витка, считая от на-

счете потребуются применить две микросхемы.

Все режимы по постоянному току устанавливаются автоматически и наладивание сводится к установке границ поддиапазонов и градуировке шкалы по эталонному генератору или частотомеру. В НЧ генераторе при желании можно подобрать с помощью конденсаторов точное значение генерируемой частоты. Однако этого может не понадобиться, зачастую необходимо лишь измерить значение частоты и отметить ее значение на передней панели рядом с переключателем SA1.

Работоспособность генератора сохраняется при уменьшении напряжения питания до 6...7 В. При этом частота ВЧ генератора изменяется на 1,5...2 %.

М. НЕЧАЕВ

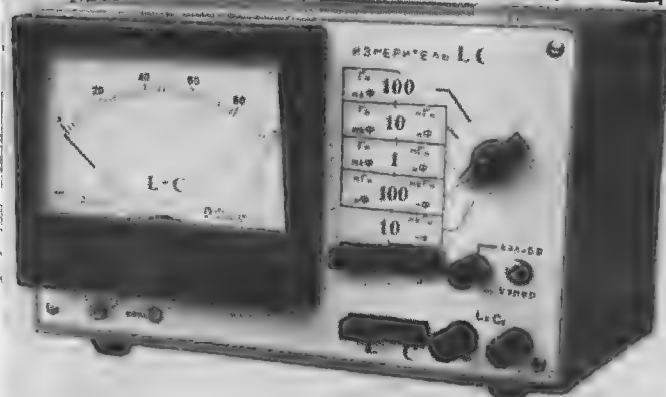
г. Курск

В приборе измерение емкости конденсаторов и индуктивности катушек осуществляется косвенно, методом вольтметра-амперметра [1]. Суть его сводится к тому, что непосредственно определяется не величина индуктивности или емкости, а падение напряжения на измеряемом элементе или последовательно включенном дополнительном резисторе при протекании через них переменного тока фиксированной частоты.

Рассмотрим более подробно принцип работы прибора с помощью упрощенных схем, представленных на рис. 1. Считаем, что входное сопротивление вольтметра PA1 очень большое и не оказывает влияния на параметры измеряемой цепи.

При подаче переменного напряжения фиксированных амплитуды U_n и частоты f_n по цепи R_d — контакты SA1 — L_x (рис. 1, а) будет протекать ток, величина которого определяется из формулы:

ИЗМЕРИТЕЛЬ LC



91.10.90
91.8.89(R31)

93.8.20
АНАЛОГ(RCL)

$$I = \frac{U_n}{Z}$$

где Z — полное сопротивление данной цепи,

$$Z = \sqrt{R_d^2 + X_L^2}$$

R_d — добавочное сопротивление;

X_L — реактивное сопротивление катушки индуктивности L_x переменному току, $X_L = \omega L_x$, $\omega = 2\pi f_n$.

Следовательно, напряжение на неизвестной индуктивности L_x будет равно:

$$U_{L_x} = \frac{U_n \omega L_x}{\sqrt{R_d^2 + (\omega L_x)^2}}$$

Если создать условие, при котором $X_L < R_d$, то

$$U_{L_x} \approx L_x \frac{\omega U_n}{R_d}$$

т. е. измеряемое напряжение U_{L_x} будет прямо пропорционально величине индуктивности L_x .

Перед измерением необходимо произвести калибровку шкалы вольтметра путем установки такого напряжения U_n , при котором падение напряжения на эталонной индуктивности вызовет отклонение стрелки прибора на последнее деление шкалы. Однако на практике можно поступить

проще — вместо эталонных индуктивностей подключать эталонные резисторы R_k , сопротивления которых эквивалентны этим индуктивностям на выбранной частоте.

Принцип измерения емкостей конденсаторов показан на рис. 1, б. Величину переменного тока через конденсатор C_x , а следовательно, и величину его емкости можно выразить через падение напряжения на добавочном резисторе R_d :

$$U_d = \frac{U_n R_d}{\sqrt{X_c^2 + R_d^2}}$$

где C_x — измеряемая емкость, $X_c = 1/\omega C$.

При выполнении неравенства $R_d < X_c$

$$U_d \approx C_x U_n R_d \omega$$

Таким образом, измеряемое напряжение прямо пропорционально величине емкости конденсатора. Калибровка шкалы прибора производится с помощью эталонных конденсаторов C_k .

Проанализировав вышеприведенные соотношения, можно сделать вывод, что точность измерения емкостей конденсаторов и индуктивностей катушек зависит от нескольких факторов:

- выполнения неравенств $R_d > X_L$, $R_d < X_c$ (для разработанного измерителя значения этих сопротивлений отличаются в 40 раз);
- входного сопротивления измерительного узла (для данного прибора $R_{вх} \approx 100 \text{ МОм}$);
- точности установки и стабильности частоты генератора питающего напряжения (f_n);
- точности подбора деталей (элементы R_d , R_k , C_k);
- погрешности измерений вольтметра.

Принципиальная схема измерителя представлена на рис. 2. Он состоит из узла коммутации (переключатели SA1, SA2, SB1, SB2, конденсаторы C1—C8, резисторы R1—R15), измерительного узла A1, генератора A2, вырабатывающего в зависимости от положения переключателя SB1 фиксированные колебания частотой 159 Гц или 159 кГц, и усилителя мощности A3.

Органы коммутации на схеме показаны в положении измерения индуктивности на пределе 1...100 Гн. Переключателем SA2 выбирают предел измерения емкости и индуктивности, а переключателем SB1 — частоту генератора A2 и группу калибровочных конденсаторов, что позволяет при тех же положениях SA2 измерять емкости и индуктивности в 10^3 раз меньшие.

Соответствие пределов измерения емкости и индуктивности положению переключателей SA2 и SB1 приведено в таблице.

SA2	SB1	«I»	«II»
		100 мкФ	—
		100 Гн	—
«1»		10 мкФ	0,01 мкФ
«2»		10 Гн	10 мГн
«3»		1 мкФ	1000 пФ
		1 Гн	1 мГн
«4»		0,1 мкФ	100 пФ
		100 мГн	100 мкГн
«5»		—	10 пФ
		—	10 мкГн

Выбор параметра измерения — индуктивности или емкости — производится переключателем SB2. При измерении емкости элементы

C1—C8 являются калибровочными, а R6—R10 — дополнительными. При измерении индуктивности элементы R11—R15 — калибровочные; а R1—R5 — дополнительные.

С целью увеличения входного сопротивления усилителя измерительного узла A1 его первый каскад выполнен на полевом транзисторе VT1, включенном по схеме с общим истоком. Второй и третий каскады усилителя собраны на транзисторах VT2, VT3. Коэффициент усиления устанавливается резистором R20. Для

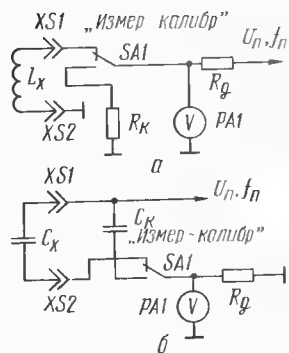


Рис. 1

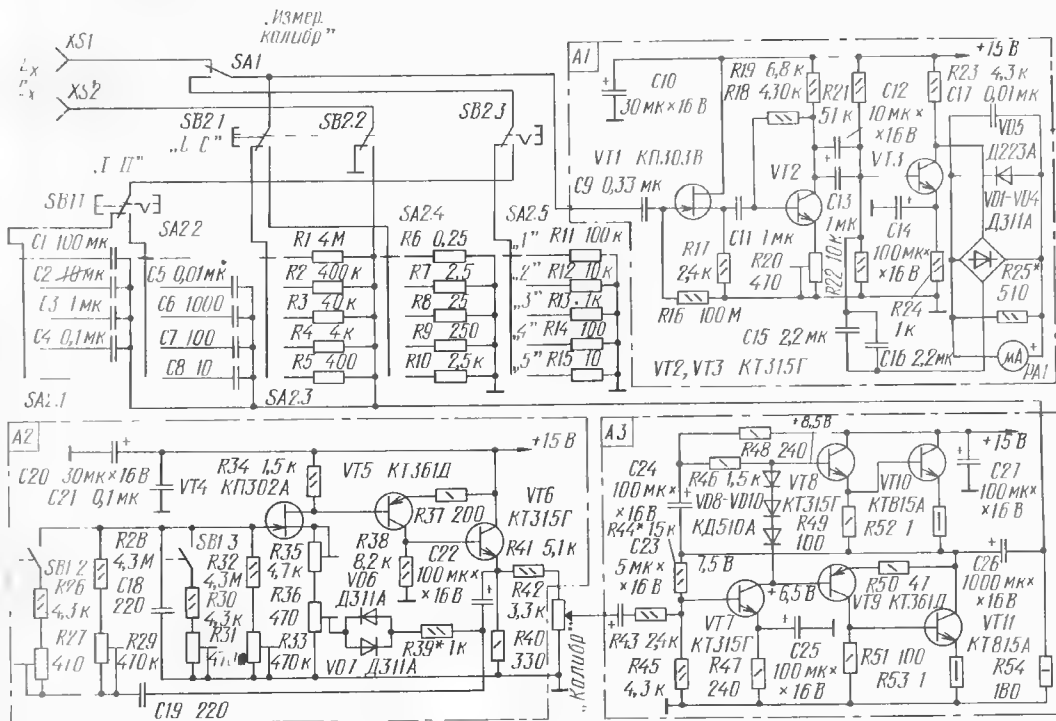


Рис. 2

минимизации погрешности измерений, обусловленных нелинейностью ВАХ выпрямительных диодов, усилительный каскад на транзисторе VT3 охвачен отрицательной обратной связью через выпрямительный мост VD1—VD4 и конденсаторы C15, C16. В диагональ моста включен микроамперметр PA1. Диод VD5 защищает измерительную головку от напряжения сигнала, превышающего допустимый уровень.

Генератор A2 собран по широко распространенной схеме

с мостом Вина в цепи положительной обратной связи. Частота его генерации изменяется переключателем SB1. Амплитуда выходного сигнала стабилизируется цепочкой отрицательной обратной связи VD6, VD7, R39. Плавное изменение уровня выходного напряжения при калибровке прибора производится резистором R42.

Усилитель мощности A3 двухтактный с бестрансформаторным выходом имеет полосу пропускания в пределах 0,05...200 кГц. Коэффициент усиления его по напряжению устанавливается подбо-

ром резистора R44. Диоды VD8—VD10 обеспечивают постоянное смещение между базами транзисторов VT8, VT9.

В качестве блока питания можно использовать любой стабилизированный источник напряжения +15 В, обеспечивающий ток нагрузки не менее 300 мА при амплитуде пульсаций до 5 мВ.

В приборе использованы резисторы МЛТ, УЛИ, КИМ-0,125, СП5-2, СП3-15 и СПО, конден-

саторы КМ-5, КМ-6, К77-1, К50-6, К53-1. Все калибровочные и добавочные элементы узла коммутации должны быть подобраны с точностью не хуже 0,5 %. При отсутствии малогабаритных конденсаторов большой емкости в качестве калибровочных C1 и C2 можно применить оксидные неполярные конденсаторы или полярные, включенные встречно-последовательно. Вместо транзистора КП302А можно применить КП303 или КП302 с любым буквенным индексом, вместо КП303В — КП303Г, КП303Е. Транзисторы КТ315Г,

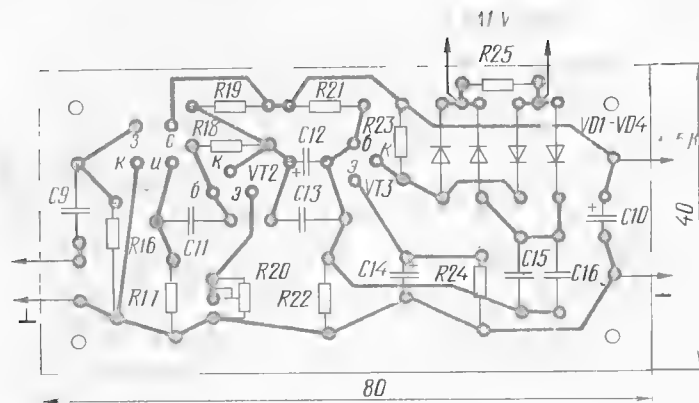


Рис. 3

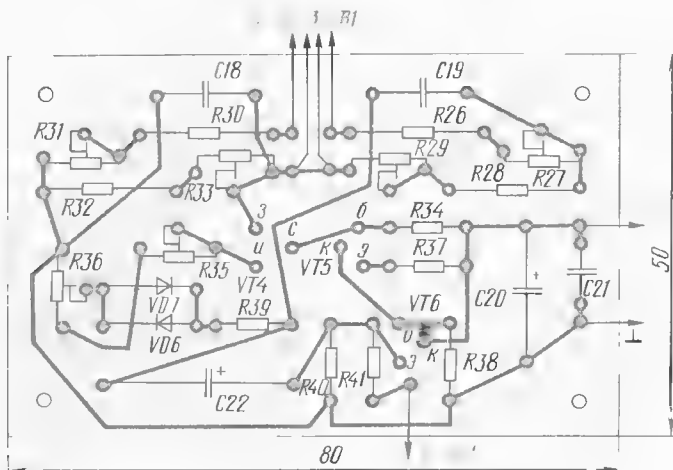


Рис. 4

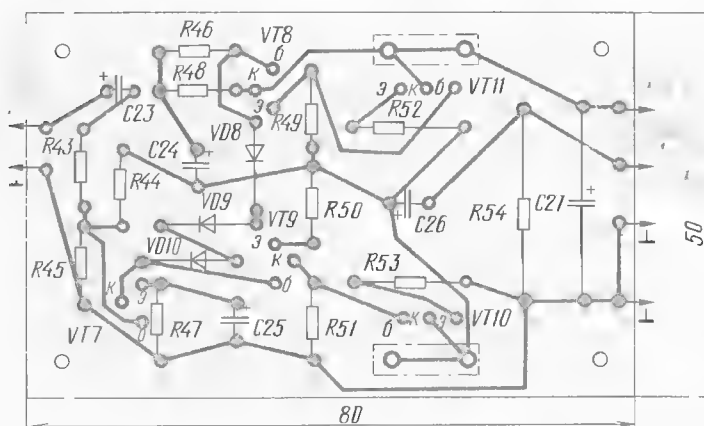


Рис. 5

КТ361Д можно заменить любыми низко или высокочастотными соответствующего типа проводимости, имеющих

$h_{213} = 80 \dots 200$ и $U_{K3} > 15$ В, например, КТ315Б, КТ312В, КТ503Б, КТ502Б, КТ203Б и др. Выходные транзисторы VT10,

VT11 усилителя мощности выбирают из групп КТ815, КТ817, КТ801 с любым буквенным индексом. Их необходимо установить на теплоотводы площадью около 10 см^2 (например, дюралюминиевые пластины толщиной 5 и размерами $20 \times 25 \text{ мм}$).

Переключатели SA1 — типа МТ-1 или ПТ3-1Т, SA2 — П2Г, SB1, SB2 — П2К. Диоды Д311А можно заменить диодами типов ГД507А, Д18 или Д9. В качестве измерительной головки РА1 использован микроамперметр типа М906 с током полного отклонения 100 мкА, класса точности 1,5. Можно применить любой другой микроамперметр с током отклонения до 300 мкА, однако при этом необходимо отградуировать шкалу с кратностью, равной 10.

Прибор смонтирован в корпусе из дюралюминия размерами $215 \times 120 \times 130 \text{ мм}$. Детали измерительного узла, генератора и усилителя мощности размещены на печатных платах (рис. 3, 4 и 5 соответственно) из фольгированного стеклотекстолита с односторонней металлизацией (чертежи плат показаны со стороны расположения радиоэлементов).

Для достижения высокой достоверности результатов измерения емкостей и индуктивностей на малых пределах (особенно 10 пФ, 10 мкГн) электрические связи между добавочными и калибровочными элементами и переключателями узла коммутации должны быть по возможности короче. В связи с этим переключатели узла коммутации необходимо располагать рядом друг с другом. Все калибровочные и добавочные элементы целесообразно припаивать непосредственно к контактам переключателей. Плата измерительного узла, а также все длинные сигнальные провода, соединяющие органы управления и коммутации с измерительным узлом, генератором и усилителем мощности, должны быть экранированы.

Налаживание прибора начинают с генератора. Контакты переключателя SB1.2 и SB1.3 должны быть разомкнуты (поддиапазон «1»), движки резисторов R27, R29, R31, R33 и R35 необходимо установить в среднее, а R36 — в нижнее (по схеме) положение. После

подачи питания на генератор по осциллографу контролируют форму сигналов на эмиттере транзистора VT6 (для возникновения колебаний возможно придется резистором R35 изменить режим работы полевого транзистора). Путем поочередной подстройки резисторов R36 и R35 добиться получения синусоидальных колебаний без заметных на глаз искажений. Если добиться отсутствия искажений не удастся, следует подобрать резистор R39. Амплитуда колебаний должна быть в пределах 1,5... 4 В.

Частоту настройки генератора контролируют с помощью частотомера или по фигурам Лиссажу. Вначале, синхронно перемещая движки резисторов R29 и R33, устанавливают ее равной 159 Гц. После этого замыкают контакты переключателя SB1.2 и SB1.3 (поддиапазон «II») и аналогично резисторами R27, R31 частоту генератора устанавливают равной 159 кГц. Положения движков резисторов R29, R33 при этом нарушать нельзя. Точность установки частоты генератора должна быть не хуже 0,1 %.

Усилитель мощности при безошибочном монтаже в налаживании практически не нуждается. Следует только проверить напряжение в средней точке, и если оно отличается более чем на 1 В от указанного, подобрать резистор R44. Ток покоя выходных транзисторов должен быть в пределах 15...25 мА. Устанавливается он подбором типа и числа диодов VD8—VD10.

Настройка измерительного узла проводится в следующей последовательности. На вход усилителя (конденсатор C9) подают с генератора сигнал частотой 159 Гц амплитудой 50 мВ. Резистором R20 стрелку измерительного прибора PA1 устанавливают на последнее деление шкалы. После этого, подбирая резистор R25 и сохраняя положение стрелки с помощью резистора R20, по дополнительному микроамперметру устанавливают ток в цепи обратной связи 250... 300 мкА. В заключение следует проверить соответствие отклонения стрелки сигналу 50 мВ на частоте 159 кГц.

Необходимо отметить, что

радиолюбители могут самостоятельно модернизировать узлы прибора в зависимости от предъявляемых к нему требований и имеющейся элементной базы. Так, к примеру, если нет необходимости в замера емкости конденсаторов 10...100 мкФ, усилитель мощности А1 можно исключить и вместо него использовать усилительный каскад на одном транзисторе, обеспечивающим переменное напряжение на нагрузке 100 Ом в пределах 2,6...3 В. Все калибровочные конденсаторы (C1—C8) в приборе использовать нет необходимости. Следует оставить только конденсатор C1 и по одному из ряда C2—C4, C5—C8. Калибровку прибора при измерении емкостей в этом случае необходимо будет производить только на пределах, соответствующих подключенным калибровочным конденсаторам. Для исключения зашкаливания стрелки прибора переводить переключатель SA1 в положение «Измерение» при измерении индуктивностей можно только после соединения выводов катушки индуктивности L_x с разъемами XS1, XS2. С этой же целью измерение неизвестных емкостей или индуктивностей рекомендуется начинать с больших пределов. В зависимости от монтажа элементов прибора начальные емкость и индуктивность на разъемах XS1, XS2 могут достигать величины до 2...3 пФ или мкГн, поэтому на первом пределе измерений прибор скорее всего будет работать как индикатор.

Н. ДОРУНДЯК

г. Москва

ЛИТЕРАТУРА

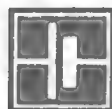
1. Кузнецов В. и др. Измерения в электронике. Справочник — М.: Энергоатомиздат, 1987, с. 192—193.
2. Демиденко Д., Кругликов Д. Радиолюбительские измерительные приборы на транзисторах.— М.: ДОСААФ СССР, 1977, с. 46—48.

Основное преимущество регуляторов мощности, в которых коммутация тринисторов происходит в момент перехода сетевого напряжения через нуль,— малый уровень помех [1, 2]. Для упрощения схемы в этих регуляторах применяют ступенчатое регулирование выходной мощности.

В описанном ниже устройстве в качестве регулирующего элемента использован переменный резистор. Число ступеней регулирования можно изменять от четырех до шестнадцати с дискретностью соответственно от 25 до 6,25 %. Минимум коммутационных помех во всем диапазоне регулирования мощности обеспечивает включение тринистора при мгновенном напряжении сети около 5 В.

Принципиальная схема регулятора мощности на восьми ступенях (т. е. с дискретностью 12,5 %) изображена на рис. 1, временные диаграммы — на рис. 2. Импульсы частотой следования 100 Гц формируют из сетевого напряжения диодный мост VD5—VD8, цепь R4VD3R3 и элемент DD2.1, а делитель частоты DD1 понижает ее до 12,5 Гц. Эти импульсы переключают RS-триггер DD2.2, DD2.3. Напряжение на выводе 6 элемента DD2.3 будет возрастать по экспоненциальному закону. При появлении единичного сигнала на этом выводе триггер установится в нулевое состояние (на выводе 4 элемента DD2.3 — сигнал 0). На выводе 10 элемента DD2.4 будет сигнал высокого уровня, который откроет транзистор VT1 и тринистор VS1. Переключение RS-триггера в нулевое состояние будет происходить в момент перехода сетевого напряжения через нуль. При появлении единичного напряжения на выводе 5 счетчика DD1 через цепь R1VD2R2 начинает заряжаться конденсатор C1. При появлении сигнала низкого уровня на выводе счетчика DD1 конденсатор C1 начинает разряжаться через цепь R2VD1R1. Напряжение на входе элемента DD2.3 уменьшается, и когда оно станет меньше порогового, триггер перестанет переключаться. Таким образом, регулируя резистором R2 соотношение скорости зарядки и разрядки конденсатора C1, изменяют число импульсов, поступающих на базу транзистора VT1, тем самым регулируя мощность в нагрузке от нуля (движок ре-

РЕГУЛЯТОР МОЩНОСТИ



ИСТОЧНИК
ПИТАНИЯ

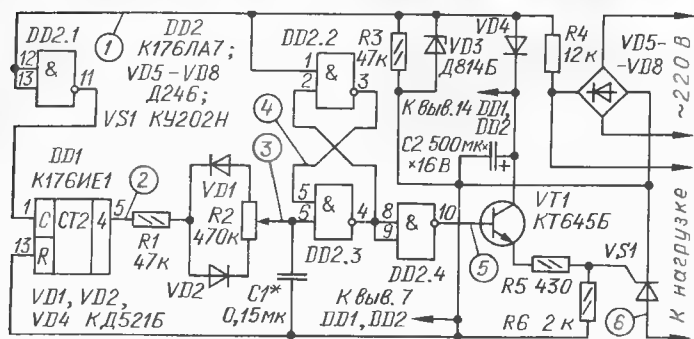


Рис. 1

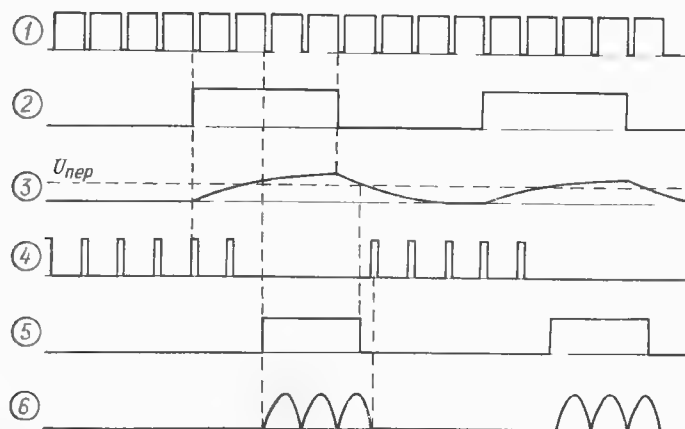


Рис. 2

90.6.93 - Кисл. по VS1

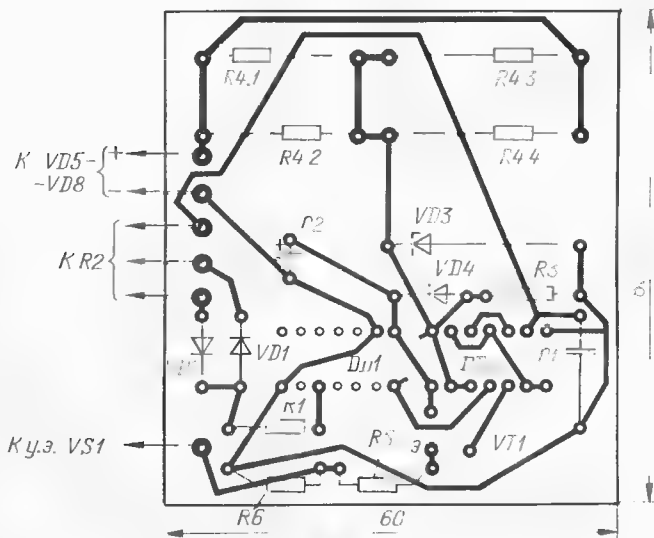


Рис. 3

зистора R2 в верхнем положении до 100 % (когда в нижнем).

По спаду импульса на выводе 6 элемента DD2.3 RS-триггер возвращается в исходное состояние и транзистор VT1 закрывается тогда, когда ток нагрузки станет меньше тока удержания транзистора, т. е. в момент, близкий к переходу сетевого напряжения через нуль.

В устройстве использованы резисторы МЛТ-0,125, R2 — СП-1. Резистор R4 составляют из четырех параллельно включенных резисторов МЛТ-2. Конденсатор C1 — КМ-56, C2 — К50-16. Диоды VD5-VD8 — кремниевые с обратным напряжением не менее 300 В и средним прямым током 10 А. Печатная плата устройства изображена на рис. 3.

Если необходимо уменьшить число ступеней регулирования до четырех, то резистор R1 подключают к выводу 2 счетчика DD1, а емкость конденсатора C1 уменьшают до 0,08 мкФ. При увеличении числа ступеней до шестнадцати резистор R1 соединяют с выводом 10 счетчика DD1, а емкость конденсатора C1 увеличивают до 0,25 мкФ. Во всех случаях необходимо подобрать номинал конденсатора C1 ($\pm 20\%$) так, чтобы при перемещении движка резистора R2 из одного крайнего положения в другое мощность в нагрузке менялась от 0 до 100 %.

Процесс настройки можно контролировать по лампе накаливания, включенной на выход устройства. Однако необходимо учесть, что для 4-, 8- и 16-ступенчатых регуляторов частота коммутации тока в нагрузке составит 25, 12,5, 6,25 Гц соответственно, поэтому в качестве нагрузки можно использовать лишь устройства с большой тепловой инерцией (паяльники, электроплиты и т. п.).

С. ЗОЛОТАРЕВ

г. Кишинев

ЛИТЕРАТУРА

1. А. Евсеев. Регулятор мощности с малым уровнем помех. — Радио, 1986, № 4, с. 46, 47.
2. С. Лукашенко. Регулятор мощности, не создающий помех. — Радио, 1987, № 12, с. 22, 23.

ПРОСТОЙ СТАБИЛИЗАТОР НАПРЯЖЕНИЯ

Стабилизатор, о котором рассказывается в этой статье, имеет высокий коэффициент стабилизации, малое время установления выходного напряжения при скачкообразных изменениях тока нагрузки, а также сохраняет работоспособность при малой разнице входного и выходного напряжений.

Устройство состоит из двух стабилизаторов — последовательного и параллельного (см. схему). Параллельный стабилизатор (VD1, R1 и эмиттерный переход транзистора VT3) подключен к выходу устройства. Следует только отметить, что основной недостаток параллельного стабилизатора (низкий КПД) устранен тем, что его ток мал и фиксирован при любом токе нагрузки.

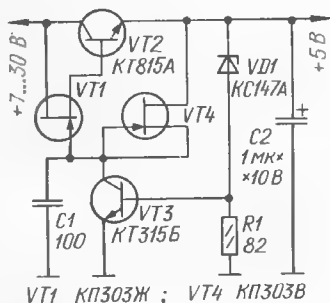
Выходное напряжение $U_{\text{вых}} = -U_{\text{ст}} + U_{\text{БЭ}}$, где $U_{\text{ст}}$, $U_{\text{БЭ}}$ — соответственно падения напряжений на стабилитроне VD1 и эмиттерном переходе транзистора VT3. Ток через стабилитрон VD1 равен $I_{\text{ст}} = U_{\text{БЭ}}/R1$. В связи с этим выходное напряжение можно незначительно (на 0,1...0,2 В) регулировать подбором резистора R1. При увеличении сопротивления резистора R1 ток, протекающий через стабилитрон, уменьшается и соответственно уменьшается падение напряжения на нем и выходное напряжение.

Стабилизация выходного напряжения происходит следующим образом. Ток коллектора транзистора VT3 фиксирован источником тока на транзисторе VT4 (ток затвора транзистора VT1 практически отсутствует). Следовательно, напряжение $U_{\text{БЭ}}$ транзистора VT3 также фиксировано. При изменении тока нагрузки изменяются напряжение на коллекторе транзистора VT3 и ток стока транзистора VT1. Таким образом, выходное напряжение поддерживается постоянным, поскольку ток через стабилитрон не изменяется.

Так как выходное сопротивление полевого транзистора велико, петлевое усиление стабили-

затора также велико. Оно пропорционально входному сопротивлению регулирующего элемента и обратно пропорционально дифференциальному сопротивлению эмиттерного перехода транзистора VT3. Кроме того, при использовании в регулирующем элементе полевого транзистора весьма мал коэффициент прямой передачи входного возмущения. Поэтому в стабилизаторе удастся получить коэффициент стабилизации более 5000 при токе нагрузки до 0,5 А.

90.6.93 - Конс



Минимальное падение напряжения на регулирующем элементе равно 1,2 В, а максимальный ток нагрузки определяется начальным током стока транзистора VT1, статическим коэффициентом передачи тока базы транзистора VT2 и может достигать 0,5...0,8 А. Этим же пределом ограничен и ток замыкания цепи нагрузки, так как в этом случае полевой транзистор переходит в режим стабилизации тока. Так как выходное напряжение стабилизатора равно нулю (в режиме замы-

кания), напряжение на затворе транзистора VT1 также равно нулю. В этом случае ток стока транзистора VT1 будет несколько меньше начального, что и ограничивает ток замыкания. В стабилизаторе можно использовать традиционные цепи защиты от перегрузки по току. Следует лишь отметить, что в случае перегрузки стабилизатора надежно закрыть регулирующий элемент можно, только воздействуя на транзистор VT2.

При скачкообразных изменениях тока нагрузки (такой режим характерен для цифровых и микропроцессорных устройств) в любом стабилизаторе возникает переходный процесс, обусловленный наличием емкости нагрузки и инерционностью петли обратной связи. Например, при резком увеличении тока нагрузки происходит «провал» выходного напряжения, который компенсируется за счет открывания регулирующего элемента (в последовательном стабилизаторе).

В случае же скачкообразного уменьшения тока емкости нагрузки продолжает заряжать остаточный ток регулирующего элемента, вследствие чего образуется «выброс» выходного напряжения. После закрывания регулирующего элемента конденсатор на выходе стабилизатора начинает относительно медленно разряжаться через делитель напряжения обратной связи. Возникает переходный процесс, длительность которого в десятки и сотни раз может превышать время установления выходного напряжения при скачкообразном увеличении тока нагрузки [1].

В описываемом стабилизаторе даже при закрытом регулирующем элементе выходное сопротивление определяется не вы-

сокоомным делителем напряжения обратной связи, а малым дифференциальным сопротивлением стабилитрона VD1 и эмиттерного перехода транзистора VT3, включенными последовательно. То есть параллельный стабилизатор в данном устройстве выполняет функции источника образцового напряжения, делителя напряжения обратной связи и устройства подавления выбросов выходного напряжения. Длительность переходного процесса сокращается в десятки раз по сравнению со стабилизаторами, у которых образцовое напряжение формируется традиционно (например [2]), а выброс напряжения незначителен и мало зависит от быстродействия петли обратной связи.

Стабилизатор может работать с выходным фиксированным напряжением до 20...30 В, необходимо лишь подобрать стабилитрон VD1. Устройство не критично к выбору транзисторов, необходимо только отметить, что транзистор VT1 следует выбирать с максимально возможным начальным током стока и напряжением отсечки $U_{отс} < U_{вых}$. Транзистор VT4 может быть любым из указанной серии, при условии, что его начальный ток стока находится на уровне 0,5...1 мА.

Устойчивость в работе стабилизатора обеспечивают конденсаторы C1 и C2. При замене конденсатора C2 на другой, емкостью до 20 мкФ, конденсатор C1 можно исключить.

Правильно собранный стабилизатор начинает работать сразу, и налаживание его заключается лишь в подборе сопротивления резистора R1 для установления выходного напряжения с нужной точностью.

Е. СТАРЧЕНКО

г. Шахты
Ростовской обл.

ЛИТЕРАТУРА

1. Анисимов В. И. и др. Переходные процессы интегральных стабилизаторов напряжения в нелинейных режимах. Сер. «Электронная техника в автоматике», 1983, вып. 14, с. 128—137.

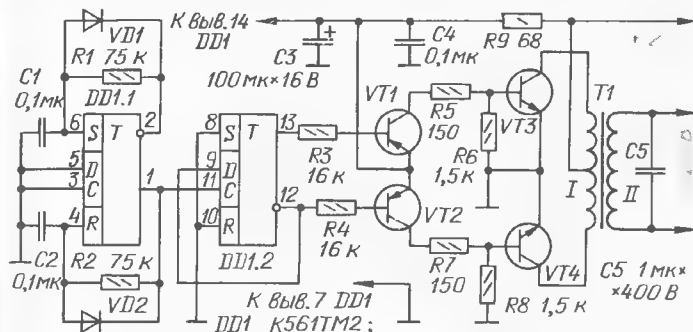
2. Федосин С. Стабилизатор напряжения. — Радио, 1986, № 2, с. 57.

ПРЕОБРАЗОВАТЕЛЬ ДЛЯ ЭЛЕКТРОБРИТВЫ

Популярная электробритва «Эра» работает только на переменном токе, поэтому ею нельзя пользоваться в автомобиле. Устройство, описанное ниже, предназначено для питания этой электробритвы от автомобильной бортовой сети постоянным напряжением 12 В. Оно потребляет под нагрузкой ток около 2,5 А.

Преобразователь содержит задающий генератор на частоте 100 Гц на триггере DD1.1, делитель частоты на 2 на триггере DD1.2, предвзятый усилитель на транзисторах VT1, VT2 и усилитель мощности на транзисторах VT3, VT4, нагруженный трансформатором Т1. Задающий генератор обладает весьма высокой стабильностью частоты (не хуже 5 % при изменении питающего напряжения от 6 до 15 В). Делитель частоты одновременно играет роль симметрирующей ступени, позволяя улучшить форму выходного напряжения преобразователя. Микросхема DD1 и транзисторы предвзятительного усилителя питаются через фильтр R9C3C4. Вторичная обмотка трансформатора Т1 с конденсатором C5 и нагрузкой образуют колебательный контур с резонансной частотой около 50 Гц.

Микросхема К561ТМ2 может быть заменена на 564ТМ2. Вместо транзистора КТ973Б (VT1 и VT2) можно использовать составной эмиттерный повторитель на транзисторах серий КТ361 и КТ502. Транзисторы КТ805АМ можно заменить любыми мощными аналогичной структуры. Конденсаторы C1 и C2 — КМБП, C3 — КМ5, C4 — К50-6, C5 — МБГО на напряжение 400 В. Транзисторы VT2, VT3 следует разместить на



VD1, VD2 КД103А; VT1, VT2 КТ973Б; VT3, VT4 КТ805АМ

тепловодах с полезной площадью около 8 см² каждый; при использовании металлических транзисторов радиатор не обязателен. Трансформатор Т1 можно перематать из любого сетевого трансформатора мощностью 30...50 Вт (например, от телевизора «Юность», радиоприемников «АРЗ», «Рекорд»). Все вторичные обмотки с трансформатора удаляют (сетевая будет служить обмоткой II), а вместо них наматывают проводом ПЭЛ или ПЭВ-2 1,28 две полуобмотки, каждая с числом витков, соответствующим коэффициенту трансформации около 20 по отношению к оставленной обмотке на 220 В.

Собранный безошибочно из исправных деталей преобразователь не требует налаживания, за исключением подбора конденсатора C5 из условия получения максимального выходного напряжения при подключенной нагрузке.

С. КАРЛАШУК, В. КАРЛАШУК

г. Москва

НА КНИЖНОЙ ПОЛКЕ

Электронная вычислительная техника: Сб. статей. Вып. 2/Под ред. В. В. Пржиляковского. — М.: Радио и связь, 1988.

Второй выпуск сборника, как и первый, содержит статьи, посвященные основным направлениям развития высокопроизводительных вычислительных систем, комплексов и многопроцессорных ЭВМ. Особое внимание уделено вопросам создания и применения систем автоматизированного проектирования ЭВМ на новой элементной базе — БИС и СБИС.

В сборник включена информация по новым техническим средствам, полезная широкому кругу специалистов, использующих средства вычислительной техники. Найдут для себя информацию и специалисты, работающие на ЭВМ высокой производительности, а также разработчики современных средств вычислительной техники.

Желающие приобрести второй выпуск сборника могут заказать его по адресу: 103031, Москва, ул. Петровка, 15, магазин № 8, отдел «Книга — почтой». Цена — 1 р. 10 к.



ЦИФРОВОЙ ЭМИ С «РАДИО-86РК»

Блок клавиатуры (рис. 4) соединяется с основным блоком через разъем ХР1 — ХС1. В описываемом ЭМИ использована клавиатура из конструктора «Старт-9096». На ее шасси расположена плата дешифраторов DD1 — DD3 с диодами VD1 — VD48. Диоды предохраняют дешифраторы от выхода

из строя при одновременном нажатии на несколько клавиш. Индикатор включения питания блока — светодиод HL1.

Блок гармонического синтеза (рис. 5) состоит из восьми идентичных каналов на счетчиках DD1 — DD8. Сигналы со счетчиков поступают на сборные линии соответствующих гармо-

ник. Уровень каждой гармоники регулируют резисторами R33 — R36 соответственно. Затем сигналы гармоник поступают на сумматор R37 — R41 и с регулятора уровня (R41) — на выход ЭМИ.

В табл. 1 указаны значения тональной частоты и коэффициенты деления частоты $f_0 = 2$ МГц для четырех октав. Основная программа представлена в табл. 2. Контрольная сумма

Таблица 1

Нота	Частота, Гц	Коэффициент деления	
		в десятичном коде	в шестнадцатичном коде
C	261,66	7644	1DDCH
C#	277,18	7216	1C30H
D	293,99	6803	1A93H
D#	311,13	6428	191CH
E	329,64	6067	17B3H
F	349,26	5726	165EH
F#	369,99	5405	151DH
G	399,02	5102	13EEH
G#	415,33	4816	12D0H
A	440,00	4545	11C1H
A#	466,20	4290	10C2H
H	493,93	4049	0FD1H
C	523,31	3822	0EEEH
C#	554,36	3608	0E18H
D	587,97	3402	0D4AH
D#	622,25	3214	0C8EH
E	659,27	3034	0BDAH
F	698,52	2863	0B2FH
F#	739,99	2703	0A8FH
G	784,03	2551	09F7H
G#	830,65	2408	0968H
A	880,00	2273	08E1H
A#	932,40	2145	0861H
H	987,86	2025	07E9H
C	1046,6	1911	0777H
C#	1108,7	1804	070CH
D	1175,9	1701	06A5H
D#	1244,5	1607	0647H
E	1318,5	1517	05EDH
F	1397,0	1432	0596H
F#	1479,0	1351	0547H
G	1568,1	1275	04FBH
G#	1661,3	1204	04B4H
A	1760,0	1136	0470H
A#	1864,8	1073	0431H
H	1975,7	1012	03F4H
C	2093,2	955	03BBH
C#	2217,4	902	0386H
D	2351,9	850	0352H
D#	2489,0	804	0324H
E	2637,1	758	02F6H
F	2794,1	716	02CCH
F#	2959,9	676	02A4H
G	3136,1	638	027EH
G#	3322,6	602	025AH
A	3520,0	568	0238H
A#	3729,6	536	0218H
H	3951,4	506	01FAH

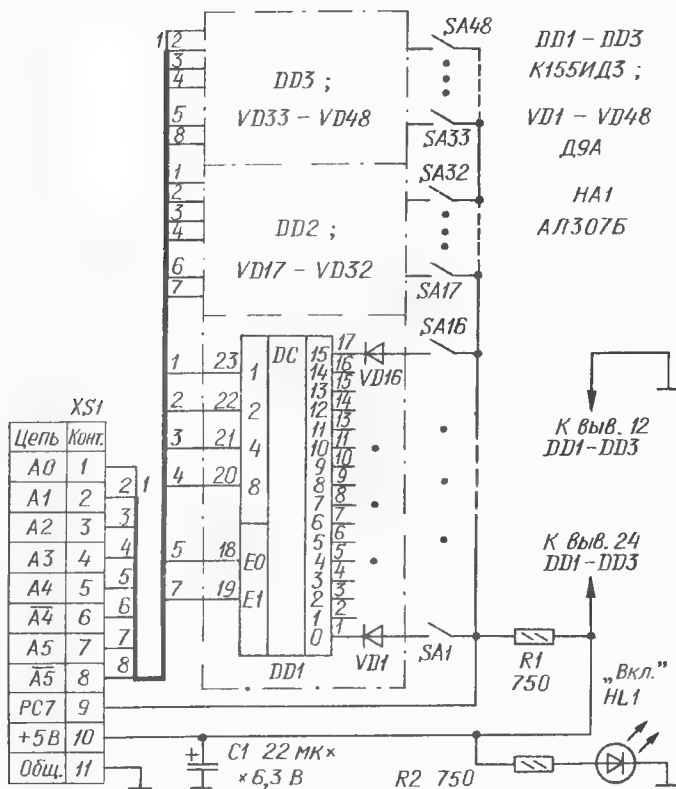


Рис. 4

Окончание. Начало см. в «Радио» № 10, с. 72—74.

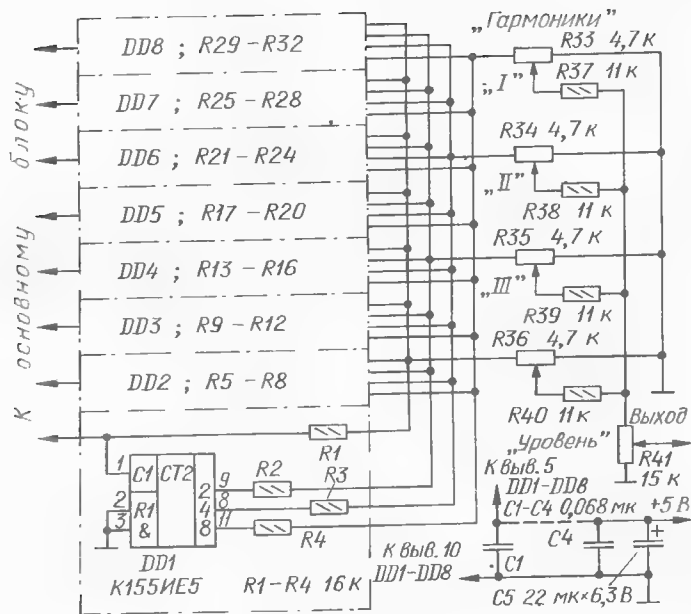


Рис. 5

на клавиатура, блок питания, платы основного блока, задающего генератора и блока гармонического синтеза. На лицевую панель выведены — тумблер включения питания, регуляторы гармоник, регулятор «Уровень», переключатели сдвига октав. Светодиоды, индицирующие состояние сигналов «Строб», расположены на плате основного блока. Справа от клавиатуры находится рычаг «Глиссандо».

Блоки ЭМИ собраны на платах, предназначенных для макетирования цифровых устройств. Электрические соединения выполнены гибким проводом. Блок питания должен быть рассчитан на ток нагрузки до 1 А при номинальном выходном напряжении 5 В. Однако целесообразнее изготовить блок, обладающий запасом мощности по напряжению 5 В и имеющий двуполярный источник напряжением 2×15 В для питания узлов на операционных усилителях, которые могут быть введены при расширении ЭМИ. С компьютером ЭМИ соединяют плоским 20-жильным кабелем через разъем ГРПМ1 — 61ШУ2-В.

Рычаг «Глиссандо» установлен непосредственно на оси резистора R5. Микропереключатель SF1 связан с рычагом таким образом, что срабатывает уже при небольшом отклонении рычага в обе стороны от среднего положения.

В ЭМИ можно также использовать любые маломощные кремниевые диоды. Светодиоды АЛ307Б (НЛ1 — НЛ8, рис. 3 и НЛ1, рис. 4) можно заменить на АЛ310, АЛ102 с любым буквенным индексом. Если нет нужного числа светодиодов, то индикатор сигналов «Строб» можно исключить, но это приведет к некоторому усложнению процесса налаживания.

Кварцованный генератор можно также выполнить на резонаторе с частотой 8 МГц или 4 МГц. Сигнал с частотой 2 МГц при этом снимают с соответствующего вывода дополнительного двоичного счетчика К155ИЕ5. Можно использовать задающий генератор с частотой, меньшей 2 МГц, но тогда придется пересчитать коэффициенты деления и составить новую таблицу [2].

Разъем, соединяющий основной блок с клавиатурой, — любой, с числом контактов не менее 12. Микропереключатель SF1 — МП-5. Оксидные конденсаторы фильтров питания — любые малогабаритные с номинальным напряжением не менее 6,3 В и емкостью 22...68 мкФ.

Налаживать ЭМИ удобнее в два этапа — сначала задающий генератор, а потом весь инструмент в целом. Для налаживания необходим осциллограф с полосой пропускания не менее 2 МГц и частотомер.

Проверяют работоспособность кварцевого генератора. Убедившись в наличии импульсов частотой 2 МГц на выходе элемента DD1.3, приступают к налаживанию ГУНа. Перенным резистором R5 устанавливают в точке соединения резисторов R3, R4 постоянное напряжение, равное 2,5 В, и подборкой конденсаторов C2, C3 добиваются работы генератора на частоте 2 МГц.

Для проверки режима «Глиссандо» отклоняют рычаг в ту или другую сторону от среднего положения. При срабатывании микропереключателя SF1 не должно быть заметного на слух скачка частоты. Этого добиваются поворотом корпуса резистора R5 относительно оси таким образом, чтобы при среднем положении рычага частота ГУН была равна 2 МГц и в этом положении закрепляют корпус резистора.

Перед налаживанием основного блока необходимо тщательно проверить распаку клавиатуры, полярность включения диодов на выходах дешифраторов, убедиться в отсутствии замыканий между соседними клавишами. Особенно тщательно необходимо проверить правильность введения кодов управляющей программы в ОЗУ. Затем основной блок подключают к компьютеру, а клавиатуру — к основному блоку, после этого надо загрузить программу, включить питание ЭМИ и запустить программу директивной G0. На экране монитора должно появиться сообщение о включении режима «1».

Работоспособность блока проверяют, нажав на любую клавишу, при этом должен светиться светодиод НЛ1 первого канала (рис. 3) и на выходе ЭМИ появиться напряжение 3Ч. Если светодиод не включился и нет звука, значит данные из компьютера в основной блок не записываются — необходимо проверить линии адресов (РА D14) и информационные (РВ D14) на отсутствие обрывов и замыканий, а также наличие сигнала «ЗАПИСЬ» (РА7).

Если светодиод включился, но звука нет, значит не работает узел дешифрации адресов счетчиков таймеров. Тогда надо отключить разъем ХР2 от компьютера и, подавая на него коды адресов (30Н 3СН) от

вспомогательного блока из пяти переключателей, проверить правильность дешифрации адресов. Другой причиной может быть неработоспособность таймеров КР580ВИ53 или обрыв провода сигнала «Строб», разрешающего работу счетчиков по входу GATE.

Если тон сигнала не соответствует нажатой клавише, то возможна ошибка в распайке выводов 1—8 жгута программируемых таймеров или обрыв информационной линии на отрезке разъем ХР2—таймер. В этом случае коэффициент пересчета, загружаемый в таймер, будет искажен. В заключение проверяют работу блока гармонического синтеза.

При желании возможности инструмента можно расширить. Для этого надо к свободным выходам 13—15 дешифратора DD1 (рис. 3) подключить еще 3 порта введения—выведения, например, цифроаналоговые преобразователи (к адресам 3DH, 3EH, 3FH). К порту PC D14 можно подключить до пяти органов управления ЭМИ. Интересного эффекта можно достичь, если использовать сигналы «Строб» для управления 8-канальным светодиодным устройством. Тогда при воспроизведении музыки на экране возникнет цветовая картина исполняемой мелодии.

Чтобы звучание ЭМИ было более колоритным, рекомендуется использовать приставки различных звуковых эффектов, например, «Электроника 12-011» и графический эквалайзер.

И. МИХАЙЛЕНКО

г. Киев

ЛИТЕРАТУРА

1. Горшков Д., Зеленко Г., Озеров Ю., Попов С. Персональный радиолобительский компьютер «Радио-86РК». — Радио, 1986, № 5, с. 31—34.

2. Мерзляков А., Фомин Л., Корж С. Цифровой синтез музыкальной шкалы. Сб. «В помощь радиолобителю», вып. 86, с. 75—78. — М.: ДОСААФ СССР, 1984.

3. Самофалов К. Г., Виктор О. В., Кузник А. К. Микропроцессоры. — К.: Техника, 1986, с. 96—102.

4. Крылова И. Таймер КР580ВИ53 в «Радио-86РК». — Радио, 1987, № 11, с. 35—39.

УСОВЕРШЕНСТВОВАНИЕ МАГНИТОФОНА «МАЯК-232 СТЕРЕО»

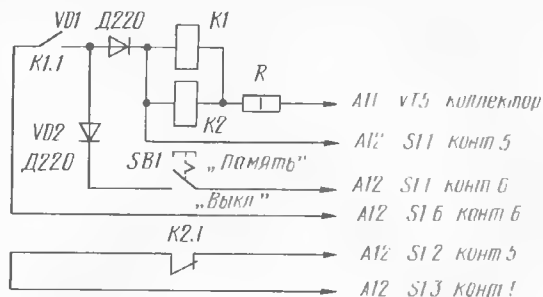
Введение несложной доработки в «Маяк-232 стерео» позволяет расширить функциональные возможности электронного устройства, управляющего лентопротяжным механизмом (ЛПМ). Кроме режимов работы, описанных в руководстве по эксплуатации (порядок включения их не изменяется), появляются два новых режима:

Первый — автоматическое включение режима «Воспроизведение» после отработки режима «Обратная перемотка» до начала кассеты.

Второй — режим «Память» — автоматическое включение воспроизведения после обратной перемотки до показания «000» счетчика расхода ленты.

Переключение из режима «Обратная перемотка» в режим «Воспроизведение» осуществляется через режим «Автостоп», поэтому поломка ЛПМ исключена.

Схема дополнительного устройства, реализующего новые функциональные возможности, и точки подключения к магнитофону показаны на рисунке (номер блока и точка подсоединения нелп). В блоке А12 (плата управления) контакт 5 переключателя S11.2 и контакт 1 переключателя S1.3 по схеме электрической принципиальной соединены между собой, поэтому при доработке потребуется разрезать соединяющую их печатную дорожку.



Тип реле	Паспорт	R, Ом
РЭС-10	PC4 524 303	56
*	PC4 524 312	270
РЭС-15	PC4 591 002	100
*	PC4 591.003	68
*	PC4 591 006	47

Дополнительные режимы включаются следующим образом:

Первый — последовательно нажать кнопки «Обратная перемотка» и «Воспроизведение».

Второй — включить кнопку «Память», а затем последовательно нажать кнопки «Обратная перемотка» и «Воспроизведение».

В обоих случаях кнопка «Временный останов ленты» должна быть отпущена.

В качестве выключателя SB1 лучше всего использовать переключатель типа П2К, расположив его рядом с кнопками управления ЛПМ.

Диоды VD1 и VD2 могут быть Д220, Д223, Д226 с любыми буквенными индексами.

Реле K1 и K2 — РЭС-10 или РЭС-15. Сопротивление резистора R зависит от типа и паспорта примененных реле и указано в таблице.

Дополнительное устройство смонтировано на монтажной плате, размещенной на шасси магнитофона в районе ЛПМ.

Рекомендованная доработка может быть применена и в других конструкциях магнитофонов с электронным управлением ЛПМ.

пос. Чегдомын

Хабаровского края

90.6.92

С. БОНДАРЕНКО



ДОРАБОТКА СВЕТОДИОДОВ

Радиолюбители охотно применяют в своих конструкциях светодиоды и мнемонические индикаторы. Однако не всегда удается приобрести индикаторы с поверхностью свечения нужных форм и размеров. Это заставляет изготавливать их самостоятельно, используя стандартные изделия.

Если, например, нужен индикатор с плоской поверхностью свечения размерами 16×8 мм, то сначала из листового органического стекла толщиной 3...4 мм вырезают пластину указанных размеров. Затем эту деталь обезжиривают и оклеивают по периметру клеей прозрачной лентой так, чтобы образовались бортики высотой около 6 мм. В полученный сосуд заливают приготовленную эпоксидную смолу, в которую погружают до выводов светодиод или миниатюрную лампу накаливания.

После того как смола затвердеет, ленту удаляют и обрабатывают узел надфилем. Углы скругляют и окрашивают все грани, кроме лицевой, белой краской. Для улучшения светотдачи индикатора необходимо использовать прозрачную смолу. Желательно заднюю и боковые грани узла оклеить фольгой. Светоизлучающую поверхность следует матировать. На нее можно нанести необходимые надписи.

Для индикатора с большой площадью свечения потребуются несколько светодиодов. Если в узле использованы лампы накаливания, следует их выводы предварительно припаять к отрезкам толстой проволоки, а эти отрезки залить смолой так, чтобы после ее затвердевания образовались жесткие выводы индикатора. Таким способом можно изготовить сложный многоэлементный световой индикатор для УКУ, магнитофона или радиоприемника.

С. САБУРИН

г. Чебоксары

ПРИСПОСОБЛЕНИЕ ДЛЯ ДЕМОНТАЖА

Оно предназначено для демонтажа с печатной платы резисторов, конденсаторов, транзисторов и других элементов. Особенно удобно использовать приспособление для демонтажа радиодеталей, установленных в труднодоступных местах монтажной платы.

Чтобы сделать такое приспособление, не нужен токарный или фрезерный станок, его полностью изготавливают из материалов,

почти всегда имеющихся в распоряжении радиолюбителя. Устройство состоит из корпуса 9, штока 5, спиральной пружины 6 и крюка 8.

При работе приспособление помещают между указательным и средним пальцами руки (как медицинский шприц) и большим пальцем нажимают на кнопку 1 штока до упора. Крюк выходит за пределы корпуса. Конец крюка вводят под вывод (или корпус), например, резистора, после чего шток плавно отпускают. Пружина приспособления вытягивает крюк обратно, при этом корпус нижней кромкой упирается в печатную плату, а вывод резистора оказывается в пазу корпуса. Придерживая приспособление рукой, расплавляют припой в месте припайки вывода. Под действием пружины крюк вытягивает вывод из платы. Теперь можно без затруднений выпаять второй вывод резистора традиционным способом.

Корпус 9, шток 5, направляющая 2 и вставка 7 крюка изготовлены из деталей телескопической антенны от радиоприемника, колпак 3 — из корпуса транзистора серии МП. Спиральная пружина 6 использована от телевизионного переключателя каналов СК-М-15. Подойдет любая другая пружина длиной без ушек около 26 мм из проволоки диаметром 0,8 мм с усилием, удлиняющим ее в два раза, равным 0,5...0,7 кг. Внутренний диаметр пружины — 4,5 мм. Одно из ушек удаляют и разгибают первый виток до наружного диаметра около 8 мм.

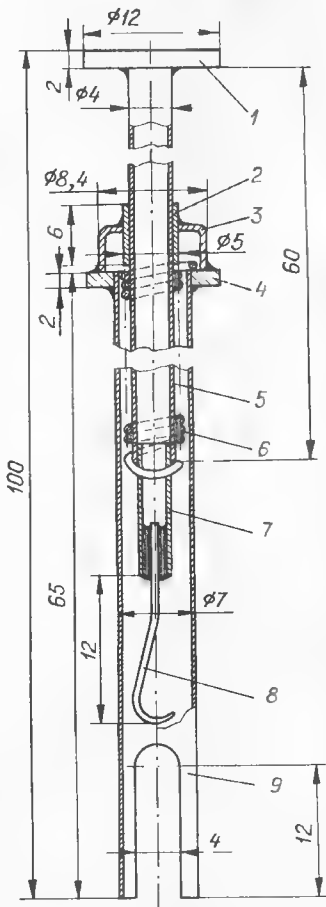
Крюк 8 изготовлен из стальной проволоки диаметром 1...1,2 мм. Его хвостовик лудят, наматывают несколько витков оголенного медного провода такого диаметра, чтобы этот бандаж с небольшим трением входил во вставку. Место соединения пропаивают. Можно укрепить крюк во вставке заливкой эпоксидным клеем. Рабочую часть крюка затачивают на наждачном круге или алмазным надфилем. Толщина и форма рабочего конца должны позволять ему входить под вывод и под корпус демонтируемых элементов.

Детали при сборке соединяют пайкой припоем ПОС-40, флюс — хлористый цинк. В местах пайки хромовое покрытие с трубчатых деталей удаляют надфилем. Вставку к штоку припаивать не следует.

Порядок сборки понятен из чертежа. Все размеры — ориентировочные.

В. ЕФАНОВ

г. Одесса





«ВЫЧИСЛИ- ТЕЛЬНАЯ ТЕХНИКА И ИНФОРМАТИКА»

(см. с. 75)

Международная выставка на ВДНХ СССР. На наших снимках — слева, сверху вниз: программно-технический комплекс для объективного измерения цвета (ГДР); компьютерная система биоэнергетической регуляции «PULSAR S-2000» (СРР); алфавитно-цифровые монохроматические видеотерминалы «MERA-79240» (слева) и «MERA-79220» (ПНР). Справа внизу: посетители советского раздела выставки знакомятся с малогабаритной ЭВМ «Электроника МС 0511».

Фото В. Семенова





«ВЫЧИСЛИТЕЛЬНАЯ ТЕХНИКА И ИНФОРМАТИКА»

Этой весьма современной теме, которой придается огромное значение во всем мире, посвящалась международная выставка на ВДНХ СССР в Москве. Она была приурочена к 20-летию сотрудничества социалистических стран в области разработки, производства и практического применения ЭВМ, микропроцессорной техники в самых различных сферах человеческой деятельности. В этом своеобразном смотре достижений технического прогресса участвовали многочисленные фирмы, предприятия и организации восьми стран, объединяемых Советом Экономической Взаимопомощи.

На выставке демонстрировалось много новинок вычислительной техники и информатики. В экспозиции Германской Демократической Республики, например, внимание посетителей привлек «Программно-технический комплекс для объективного измерения цвета» (ПТК). По мнению специалистов, эта совместная разработка СССР и ГДР являет собой подлинный прорыв в области компьютерной цветовой технологии.

Широкий диапазон применения ПТК. Он просто незаменим в таких отраслях народного хозяйства, как текстильная, лакокрасочная, кожевенная, пищевая промышленность. К примеру, с помощью этого универсального комплекса на производстве, специализирующемся на изготовлении натуральных волокон, можно решать такие задачи, как получение новых красок, цветовых комбинаций и оттенков, включая составление и корректировку рецептур. ПТК наверняка заинтересует и изготовителей красок. Многообразие возможностей комплекса позволяет вычислять самые различные цветовые вариации, необходимые для точного смешения цветов на практике. Подобных примеров можно привести много.

ПТК включает в себя управляющую ЭВМ — персональный компьютер Роботрон ЕС 1834 с 16-разрядным микропроцессором К 1810 ВМ86 и оперативной памятью 640 Кбайт. ЕС 1834, утверждая его разработчики, компьютер нового поколения. Модульная конструкция и обширное системное матобеспечение делают его совместимым с PC/XT и многими другими персональными компьютерами, широко распространенными в мире.

Предприятие электронно-измерительных и промышленных приборов ИЗЭМИ из Бухареста в числе других экспонатов привезло на выставку компьютерную систему бионергетической регуляции «PULSAR S-2000». Она представляет собой новый способ лечения больных методом электро-, лазерного и ультразвукового биостимулирования. «PULSAR S-2000» имеет базовую ЭВМ совместимую с IBM PC (XT/AT). Пакет программ содержит экспертную систему управляемого биостимулирования, систему учета базы данных и информации. Имеется также программа координации и контроля специализированных микроаккумуляторов.

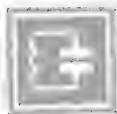
«PULSAR S-2000» — надежный помощник медиков при лечении больных с функциональными, неврологическими заболеваниями, страдающих хроническим ревматизмом и т. п.

Далеко за пределами Польской Народной Республики хорошо известна продукция завода компьютерных устройств «MERA — ELZAB» из г. Забже. На международной выставке в Москве посетители могли подробно познакомиться с целым семейством видеотерминалов, выпускаемых этим предприятием. На 2-й с. обложки показаны графический экранный дисплей «MERA-79240/CM 7227.01» и дисплей «MERA-79220/CM 7222.02». И первый и второй предназначены для совместной работы с любыми мини-ЭВМ, выполняющими протокол XON/XOFF, в том числе с такими, как CM3, CM4, MERA-60, CM-1800, CM-1810, CM-1420, PDP-11 и другими. Дисплеи оснащены микропроцессорными схемами управления, что обеспечивает их большую надежность и высокие эксплуатационные качества.

Много интересного было представлено в советском разделе выставки. Свои работы показал ряд предприятий, специализирующихся на выпуске вычислительной техники и средств информатики. В частности, в экспозиции Литовского производственного объединения «Сигма» (г. Вильнюс) выделялся такой экспонат, как «APM CM 1700 M» — автоматизированное рабочее место на базе CM 1700, предназначенное для интерактивного конструирования сложных изделий в машиностроении. Специалисты по достоинству оценили эту разработку.

Всегда многолюдно было у стенда, где установлена малогабаритная вычислительная машина со встроенным блоком клавиатуры и сетевого питания «Электроника МС 0511». Эта ЭВМ найдет широкое применение в учебных заведениях при обучении студентов и учащихся основам программирования.

Выставка в Москве продемонстрировала серьезные достижения стран СЭВ в области создания вычислительной техники и информатики.



В печати уже было немало примеров, когда журналист на время становился, скажем, таксистом, продавцом, рабочим какого-нибудь предприятия, чтобы подробнее познакомиться с той или иной профессией и затем «высветить» ее «болевые точки». Редакция журнала «Радио» тоже решила провести такой эксперимент.

Автору этих строк довелось несколько дней побывать в роли... председателя жюри секции «Радиозлектронные приборы специального назначения» на I Всесоюзном и X Всероссийском конкурсах творческих работ учащихся в области науки, техники и производства, проходивших в г. Барнауле с 30 июня по 5 июля текущего года. Такое «перевоплощение» позволило полнее оценить уровень знаний и мастерства ребят в области радиозлектроники, с наибольшей достоверностью выяснить долю их участия в разработке и изготовлении представленных к защите приборов, получить информацию о действительном состоянии технического творчества юных радиоконструкторов в разных регионах страны и понять причины его угасания (а такая тенденция с каждым годом становится все очевиднее).

Кроме того, поработав в составе жюри от начала и до конца мероприятия, можно было глубже изучить и организационные вопросы, так сказать, «изнутри». Правда, это лишило возможности побывать на заседаниях других секций, где было немало электронных приборов и устройств, принять участие в экскурсии по городу, отправиться в многочасовое путешествие по Оби и т. д.

Итак, приступим к рассмотрению некоторых работ, представленных на секцию для защиты, а затем продолжим разговор о техническом творчестве.

Надо сказать, что защита проходила весьма активно. Никто не ограничивался во времени. Каждый из выступавших и присутствовавших мог свободно высказываться и задавать любые вопросы. Это

ВЗГЛЯД

ИЛИ РАССКАЗ КОРРЕСПОНДЕНТА

Но, как говорится, «назвавшись груздем...»

Свободного времени на эти дни были лишены и члены жюри нашей секции — методист СЮТ Центрального района г. Барнаула Н. А. Чернова, руководитель радиокружка Барнаульской краевой СЮТ А. Б. Дон, директор ДЮТ г. Бийска Б. П. Новиков, — с утра и до позднего вечера работавшие вместе с автором. Приношу им огромную благодарность.

позволило официальную защиту превратить в своеобразную беседу юных конструкторов, увлеченных радиотехникой. Это же помогло и «разговорить» ребят, получить немало интересной информации...

Одним из первых с сообщением о приборе «Электронный дальномер» на секции выступил Николай Кондаков из рязанского клуба юных техников «Сатурн». Представьте себе колесо со штангой и прикрепленным к ней цифровым



Универсальный набор по радиозлектронике (Алексей Басалгин, Эдуард Путилов, г. Пермь).

индикатором. Кáтите колесо, а на индикаторе мелькают цифры, показывающие пройденное расстояние. Таким прибором удобно разметать спортивные площадки, обмерять садовые или лесные участки.

В качестве датчика в этом устройстве используется закреплённый на штанге геркон, мимо которого проходит небольшой магнитик, смонтированный в колесо. Появляющие-

С интересом слушали собравшиеся кружковцев пермского клуба «Электрон» Алексея Басалгина и Эдуарда Путилова. Они продемонстрировали универсальный набор деталей, позволяющий быстро собирать и исследовать самые разнообразные узлы и каскады автоматики и цифровой техники. Это своеобразные «электронные кубики», облегчающие познание

новую разработку радиокружка — цифровой частотомер с плавающей запятой. В отличие от обычного частотомера с цифровой индикацией, в этом приборе нет переключателя диапазонов, тот или иной предел измерения устанавливается автоматически при подаче входного сигнала. Это значительно удобнее в работе.

Об одной из своих работ сообщил Ренальдас Гальдикас

«ИЗНУТРИ»

ЖУРНАЛА, ОКАЗАВШЕГОСЯ В НЕОБЫЧНОЙ РОЛИ

ся при этом в цепи контактов геркона импульсы поступают на цифровой счетчик. Поскольку колесо взято строго определенного диаметра, показания счетчика пропорциональны пройденному расстоянию.

Участники дискуссии одобрили прибор. Однако, чтобы он стал более совершенным, ребята предложили ввести в него обратный счет и добавить несколько магнитиков — тогда повысится точность отсчета.

азов электроники и позволяющие провести немало интересных лабораторных работ.

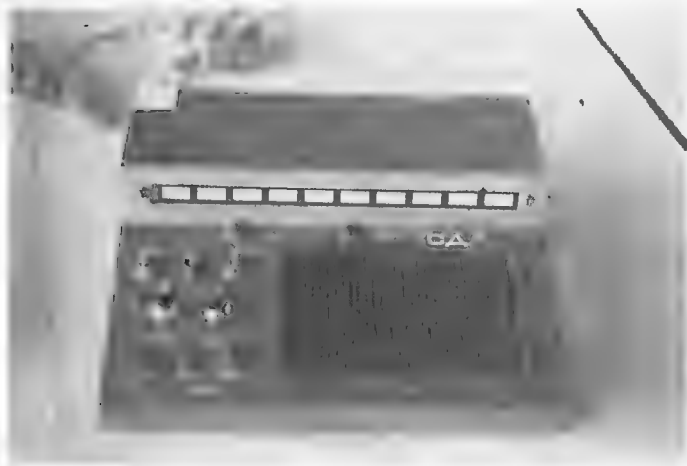
И все же в выступлениях оппонентов высказывалось твердое убеждение, что в радиокружках делать подобные «кубики» хлопотно и малоэффективно. Проще сразу учиться монтажу на платах и осваивать общепринятую технологию конструирования.

Кружковец Липецкой городской станции юных техников Константин Дейкин показал

(Вильнюсская республиканская станция юных техников). Это — секундомер с фотореле на ИК лучах, предназначенный для использования на соревнованиях по автомобильному спорту. Принцип его действия таков: после первого пересечения моделью ИК луча (старт) секундомер включает-ся и начинает отсчитывать время. Как только луч пересекается вторично (финиш), секундомер останавливается и индицирует время прохождения моделью одного круга.

Константин Русалеев из Новосибирского Дворца пионеров рассказал о приборе для контроля качества дистиллированной воды. Исследуемую воду наливают в небольшую емкость, закрываемую крышкой. На крышке укреплены электроды и смонтированы два мультивибратора. Если качество воды хорошее, сопротивление между электродами большое, работает лишь один мультивибратор — излучатель звукового сигнала издает однотональный звук. При плохом качестве воды вступает в действие второй мультивибратор, и звук становится двухтональным.

Всем очень понравилась малогабаритная радиолюбительская измерительная лаборатория, о которой рассказал Андрей Титовский из центра НТТМ г. Бийска. Входящие в



Система диспетчеризации лифтов
г. Павлодар].

(Александр Чупахин,

ководитель кружка или секции разрабатывает (или дает готовую) схему задуманной им же конструкции, сам делает печатную плату (чаще всего в лаборатории шефской организации) или подключает к этой работе наиболее подготовленных ребят. «Автор» же порою лишь помогает в монтаже деталей, да добросовестно заучивает доклад, который нужно будет зачитать на секции при защите прибора.

Вот почему различные слеты, Недели, конкурсы чаще всего превращаются в смотры разработок руководителей кружков, а не творчества юных конструкторов.

Может быть такое «твор-

чество» должно не в ущерб интересам мальчишек и девчонок, пришедших в кружок за знаниями и умениями, необходимыми для действительно технического творчества. А что получается на деле? Руководители нередко включают ребят в работу «на подхвате». В итоге — многие из них слабо разбираются в схемотехнике, не знают элементарных азов радиоэлектроники, хотя имеют «многолетний стаж» занятий в кружке. Кому же нужно подобное «техническое творчество»?

Пора, наконец, серьезно задуматься над тем, правильно ли строят свою работу внешкольные учреждения? Кого и как они готовят? Почему

«лабораторию» цифровые вольтметр, мультиметр и частотомер настолько миниатюрны, что каждый из них свободно умещается на ладони. От радио было узнать, что схемотехническую основу приборов составили публикации журнала «Радио» и сборников «В помощь радиолюбителю».

В общем, если говорить в целом о тематике работ, представленных на секции, то она была весьма разнообразной: измерительные приборы, аппаратура для радиоспорта, демонстрационные и учебно-наглядные пособия, тренажеры и экзаменаторы, цветомузыкальные устройства, различная автоматика для промышленности и даже... полуавтомат для заточки лезвий безопасных бритв.

Но, к сожалению, радоваться широте тематики, оригинальности многих схемных решений или удачному дизайну конструкций, — не приходится. Беда в том, что большинство конструкций, увы, часто не ребячье дело. К такому нерадостному выводу приходишь, когда подробно знакомишься, например, с «Дифференциальным цифровым термометром» (разработка кружка цифровой электроники и микропроцессорной техники СЮТ г. Сосновы Бор Ленинградской обл.), «Измерителем натяжения стальных канатов», предназначенного для шахтных подъемных установок (работа Донецкого областного Дворца пионеров и школьников) и другими. Как выяснилось на нашей секции (на других картина аналогичная), ребята иногда имели отдаленное отношение к показанным разработкам, хотя по документам являются их авторами.

Схема подобного «технического творчества» проста: ру-



Секундомер с фотореле на ИК лучах (Ренальдас Гальдикас, г. Вильнюс).

чество» нравится самим ребятам? Задавал я им подобные вопросы во время защиты. И слышал в ответ, что они с удовольствием занялись бы изучением и изготовлением, скажем, цветомузыкальной установки, но руководитель поручил другую работу.

Конечно, ни в коей мере не возбраняется, а даже приветствуется общественно-полезная работа юных конструкторов, например, для нужд предприятия, с которым руководитель кружка заключил договор на разработку того или иного прибора или автомата. Но только делаться это

работники народного образования формально относятся к организации технического творчества учащейся молодежи? Ведь они порой пересчитывают по головам кружковцев, и если не хватает до «нормы» (неизвестно, кто и на основании чего придумал эту «норму»), могут наложить «вето» на кружок. Зачастую даже не удосуживаются проследить за выполнением утвержденной высокими инстанциями программы, предусматривающей получение ребятами каждого года обучения четких теоретических знаний и практических навыков.

Возможно, действующая программа несовершенна? Тогда ее нужно срочно переработать, и не келейно, а с участием энтузиастов технического творчества. И непременно добиться, чтобы определяемые программой знания получал **каждый кружковец!** Иначе он может стать дилетантом с набором наград за «разработанные» конструкции.

Несколько слов об отборе экспонатов для участия в конкурсе. Удивило, например, появление на защите автомата подачи школьных звонков (г. Славгород), выполненного полностью по описанию журнала «Юный техник»... тридцатилетней давности и снабжен-

другие посредственные по своему уровню приборы, повторенные по публикациям журналов давних лет. Они — показатель не прогресса, а скорее регресса в техническом творчестве.

Может быть, на местах у некоторых товарищей иные представления о современном уровне развития техники и достижениях радиолюбительских конструкторов, но в штаб-то подготовки конкурсов должны бы заранее провести квалифицированное рецензирование и отбор действительно творческих работ, достойных рассмотрения на всесоюзном уровне.

Возникают вопросы и о прак-

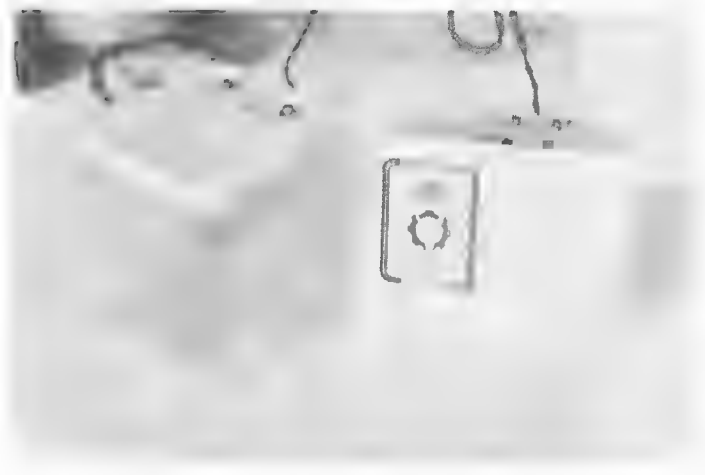
фанерными перегородками. Акустика настолько «глушила» и без того слабые голоса выступающих, что уже на небольшом расстоянии их было едва слышно. К тому же непрерывно доносился шум из буфета, который работал тут же в фойе. К этому добавлялись периодические громкие объявления по радио, напрочь заглушавшие все остальные звуки. В общем, обстановка как на вокзале.

Докладов для защиты на секции набралось несколько десятков, а для их обсуждения отводилось всего два дня. За немыслимо короткий срок нужно было не только внимательно выслушать всех выступающих, но и разобраться в представленных работах, каждой дать справедливую оценку. Времени для этого практически не оставалось. «Сверху» торопили с выдвижением призеров, а уже через час после окончания работы секции нужно было распределять награды. Немудрено, что в такой спешке кто-то мог оказаться несправедливо поощренным или незаслуженно забытым.

Конкурсы творческих работ учащихся в области науки, техники и производства, о которых мы рассказали, проводили ЦК ВЛКСМ, Госкомитет СССР по народному образованию, Госкомизобретений при ГКНТ СССР, Правление Союза НИО СССР, ЦС ВОИР, ЦК ДОСААФ СССР, Правление Всесоюзного общества «Знание», Министерство народного образования РСФСР, исполком Алтайского краевого совета народных депутатов. Хочется надеяться, что по затронутым вопросам выскажутся не только представители этих организаций, но и руководители кружков и внешкольных учреждений, а также и сами кружковцы, читающие наш журнал. Ведь в скором времени предстоит очередное подобное мероприятие, которое, несомненно, необходимо провести на более высоком уровне.

Б. СЕРГЕЕВ

фото А. Сопельника



Прибор для контроля качества воды [Константин Русалеев, г. Новосибирск].

ного для демонстрации схемой из той же публикации. Присутствующие с удивлением рассматривали «доисторические» обозначения элементов, а членам жюри было неловко за руководителя кружка П. Г. Беккера и рекомендовавшего эту работу на творческий смотр.

Вряд ли нужно было посылать на конкурс и измеритель RC (п. Советское Калмыцкой АССР), также с схематикой двадцатилетней давности, и сигнализатор погасания газа (п. Тейково Ивановской обл.), давно путешествующей по выставкам. Да и

тике подготовки и проведения такого широкомасштабного смотра технического творчества юных, каким были конкурсы в Барнауле. Что касается торжественного открытия и закрытия, различных развлекательных мероприятий, то здесь претензий нет. Все было сделано блестяще. А вот сама организация дела, ради которого собрались сотни людей из разных уголков страны, мягко говоря, не заслуживает такой оценки.

Речь идет о конкурсах. Секции были размещены в огромном фойе Дворца спорта и зрелищ, частью разделенном

Барнаул — Москва

быть больше — до 8 В (с насадкой-делителем — до 80 В).

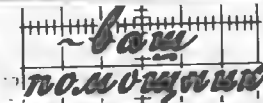
На транзисторах VT1—VT3 собран повторитель сигнала, обеспечивающий большое входное сопротивление щупа и передачу сигнала по коаксиальному кабелю ко входу осциллографа.

Питается активный щуп от двуполярного источника напряжением по 12 В и потребляет 15 мА. Питание подается через разъем ХР3. Благодаря такому

другой — минусового (на диоде VD2). Через розетку XS4 питание поступает на разъем ХР3 щупа.

В щупе можно использовать, кроме указанных на схеме, транзисторы КП303А (VT1), КТ361А—КТ361Д (VT2), КТ315А—КТ315И, КТ312А—КТ312В (VT3). Конденсаторы — КД, КЛС, КМ; постоянные резисторы — МЛТ-0,125, или МЛТ-0,25, подстроечный

Осциллограф



АКТИВНЫЙ ЩУП

Как вы знаете из предыдущего разговора, активный щуп необходим для значительного уменьшения входной емкости осциллографа (а точнее, входного щупа при осциллографических измерениях) и повышения его входного сопротивления. Активным же щупом он называется потому, что собран на активных элементах — транзисторах.

Предлагаемый активный щуп (рис. 110), разработанный специально для нашего цикла курсов радиолюбителем И. Нечаевым, рассчитан на работу в диапазоне частот 0...15 МГц и обладает входным сопротивлением 6 МОм при входной емкости около 10 пФ. Если же к щупу подключают насадку-делитель 1:10, входная емкость уменьшается до 2 пФ. Амплитуда входного сигнала, контролируемого с помощью активного щупа, не должна превышать 2 В, а с насадкой-делителем — 20 В. Если же щупом контролировать сигнал частотой ниже 5 МГц, предельная амплитуда может

питанию выходное напряжение щупа при отсутствии входного сигнала равно нулю. Этого добиваются подстроечным резистором R2. А нужный коэффициент передачи щупа (он должен быть точно 1) устанавливают подбором резистора R4.

Входная вилка ХР1 используется для подключения насадок (их две), а ХР2 представляет собой зажим «крокодил», соединяемый с щупом гибким монтажным проводом, — его подключают во время измерений к общему проводу конструкции.

Одна из насадок (1:1) — самый обыкновенный переходник (рис. 111), соединяемый с помощью гнезда XS2 с вилкой ХР1 щупа. Вилкой же ХР5 касаются контролируемых точек конструкции. Вторая насадка (1:10) — компенсированный делитель входного сигнала. При работе с ней гнездо XS3 соединяют с вилкой ХР1, вилку ХР7 — с общим проводом, а вилкой ХР6 касаются исследуемых цепей.

Для питания щупа можно использовать батареи (правда, это менее удобно) или небольшой блок, собранный, например, по приведенной на рис. 112 схеме. Он состоит из понижающего трансформатора с переменным напряжением на вторичной обмотке 10...11 В и двух однополупериодных выпрямителей со стабилизаторами напряжения. Один выпрямитель (на диоде VD1) рассчитан на получение плюсового напряжения,

R2 — СП5-16 или другой малогабаритный. В блоке питания диоды могут быть любые выпрямительные с обратным напряжением не менее 35 В; транзисторы — любые другие малогабаритные соответствующей структуры; оксидные конденсаторы — любые малогабаритные, на номинальное напряжение не ниже указанного на схеме. Вместо стабилитронов Д814Д подойдут Д813.

Детали щупа, кроме выключателя SA1 и конденсатора C1, монтируют на печатной плате (рис. 113) из двустороннего фольгированного стеклотекстолита. Затем плату (1 на рис. 114) устанавливают в металлическом цилиндрическом корпусе 2 подходящих размеров, например в стаканчике из-под валидола. В Т-образный вырез платы впаивают латунный винт 3 (М2, М2,5). В дне стаканчика сверлят отверстие и выводят через него жгут 4 из проводников питания и экранированного провода выхода щупа. Длина жгута — 1...1,5 м. Сбоку на стаканчике крепят малогабаритный выключатель, к контактам которого припаивают конденсатор C1. Общий провод соединяют со стаканчиком, а через отверстие в боковой стенке стаканчика выводят гибкий монтажный провод и припаивают его к зажиму «крокодил».

Первая насадка (1:1) выполнена на базе пластмассовой крышки 5 от флакона. В крышку вставляют стальную иглу 6 (это

Продолжение. Начало см. в «Радио», 1987, № 9—11; 1988, № 1—9, 11, 12; 1989, № 1—5, 7, 9, 10.

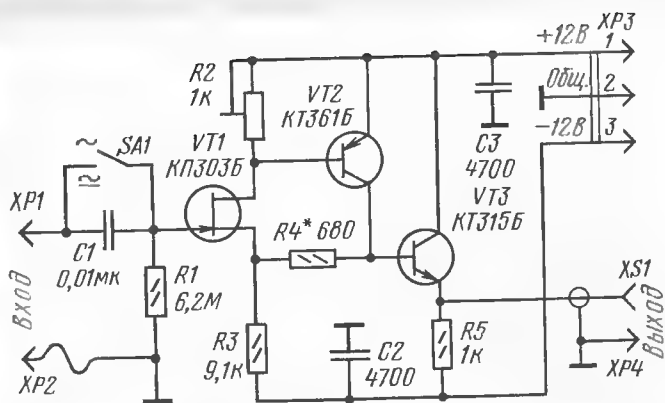


Рис. 110

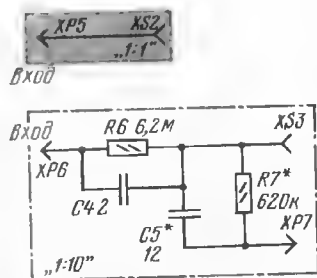


Рис. 111

вилка XP5), к которой припаивают втулку 7 (гнездо XS2) с такой же резьбой, что и на винте 3. Иглу с втулкой фиксируют в крышке эпоксидным клеем или шпаклевкой 8.

Аналогично выполнена и вторая насадка (1:10), только на краю крышки 5 наклеивают фольгу 9, которая имитирует вилку XP7 и при ввинчивании насадки в щуп касается его ме-

таллического стаканчика, т. е. общего провода устройства. Но, конечно, монтируют насадку и заливают ее клеем (или шпаклевкой) только после подбора помеченных на схеме деталей при налаживании щупа. Правда, после заливки емкость монтажа несколько изменится, но ошибка в коэффициенте деления будет незначительная.

Детали блока питания размещают в подходящем пластмассовом корпусе (рис. 115), на верхней крышке которого крепят разъем XS4, а через отверстие в боковой стенке выводят сетевой шнур с вилкой XP8 на конце. Под разъем XS4 подбирают ответную часть — разъем XP3 и подпаивают к его выводам проводники питания щупа. Оплетку экранированного провода соединяют с вилкой XP4, а жилу провода — с гнездом XS1. При работе с активным щупом в гнездо вставляют входной щуп осциллографа, а с вилкой соединяют «земляной» щуп.

Налаживание активного щупа начинают с того, что к его выходу подключают милливольтметр постоянного тока или осциллограф, работающий в режиме открытого входа. Подав на щуп питание, добиваются перемещением движка подстроечного резистора R2 нулевого напряжения на выходе.

Затем на вход щупа подают (при замкнутых контактах выключателя SA1, соответствующий режим открытого входа) постоянное напряжение 2...3 В. Подбором резистора R4 добиваются такого же напряжения и на выходе щупа, что будет соответствовать единичному коэффициенту передачи устройства. Нелишним будет после этого проверить сохранность нулевого уровня выходного напряжения и при необходимости скорректировать его подстроечным резистором.

Далее к щупу подключают насадку-делитель и подают на ее вход (конечно, относительно зажима XP2) сигнал частотой 50 Гц с генератора импульсов, описанного в предыдущей статье цикла. Контролируя выходное напряжение щупа, подбирают резистор R7 такого сопротивления, чтобы коэффициент деления насадки был равен ровно 10.

После этого на вход насадки подают импульсный сигнал частотой 2 кГц и подбором кон-

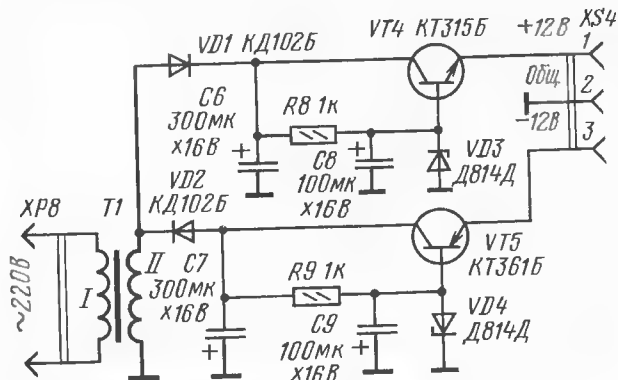


Рис. 112

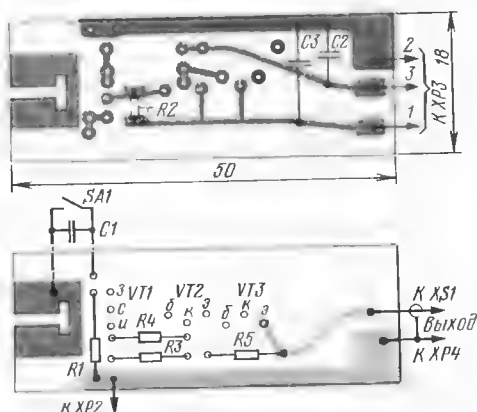


Рис. 113

денсатора $C5$ добиваются правильной формы импульсов — такой, как и на входе делителя. Вот теперь делитель станет компенсированным и его детали можно закреплять эпоксидным клеем (или шпаклевкой) в крышке.

Активный щуп готов к работе. Но предварительно вы, конечно, захотите убедиться в его высоких параметрах, о которых было сказано выше. Это несложно сделать даже с помощью лишь одного осциллографа — ведь у него есть выход пилообразного напряжения, которое вы уже научились использовать в качестве контрольного. Вот и подключите к гнезду на задней стенке осциллографа переменный резистор (рис. 116, а), а к нему — входной щуп. Установите чувствительность осциллографа 1 В/дел., а длительность развертки, скажем, 1 мс/дел. Установите движок переменного резистора в нижнее по схеме положение. Ручками длины и смещения развертки установите начало развертки в нижнем левом углу масштабной сетки, а ширину развертки — равной длине масштабной сетки. Измерьте высоту изображения (рис. 117, а) — предположим, она будет равна четырем делениям.

Плавно поворачивая ручку переменного резистора, уменьшите высоту изображения вдвое. Теперь можно сказать, что входное сопротивление осциллографа равно задействованной части сопротивления переменного резистора.

Не изменяя положения движка резистора, подключите активный щуп (рис. 116, б) с первой насадкой (1:1). Вы убедитесь, что высота изображения осталась почти равной прежним четырем делениям. Такой результат свидетельствует о вы-

соком входном сопротивлении активного щупа. Если захотите точно измерить его, включите последовательно с переменным резистором постоянный, сопротивлением 4...5 МОм, и добейтесь уменьшения высоты изображения вдвое, а затем измерьте получившееся сопротив-

ление — оно и будет равно входному сопротивлению активного щупа. В случае — подбором емкости конденсатора добиться уменьшения высоты изображения вдвое, а затем измерить получившуюся емкость. Но в этом варианте следует значительно уменьшить длительность развертки, установив ее равной, например, 1 мкс/дел.

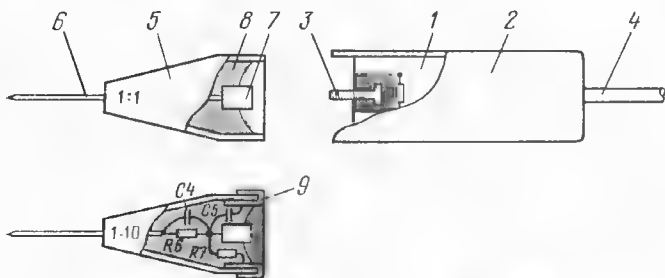


Рис. 114

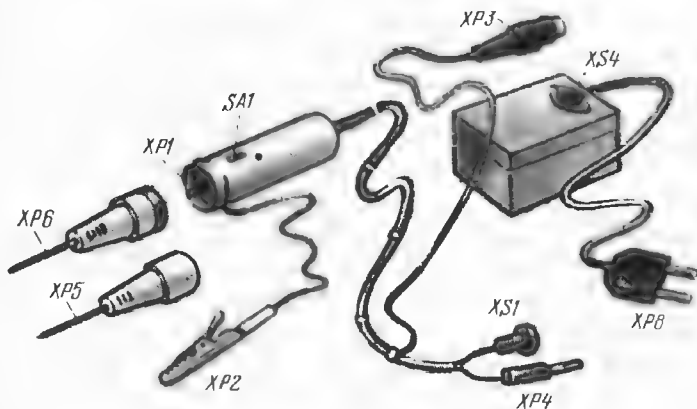


Рис. 115

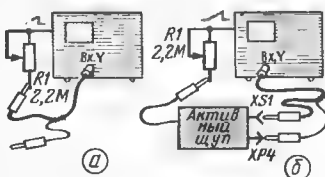


Рис. 116

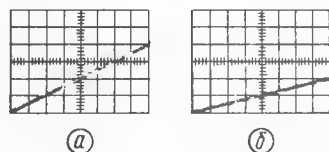


Рис. 117

ление — оно и будет равно входному сопротивлению активного щупа.

Входную емкость щупа тоже несложно оценить. Для этого нужно заменить переменный резистор конденсатором переменной емкости или подстроечным, с максимальной емкостью 20...50 пФ, и проделать такую же операцию, что и в предыдущем

Для сравнения измерьте входную емкость активного щупа со второй насадкой (1:10) — она будет значительно ниже.

(Продолжение следует)

Б. ИВАНОВ

г. Москва

Как вы уже заметили, ежегодно в ноябрьском номере журнала отводится несколько страниц под описание автоматов управления елочными гирляндами. И хотя за последние годы было опубликовано немало разнообразных схемотехнических решений подобных устройств, интерес к ним не ослабевает, радиолюбители разрабатывают все новые и новые варианты переключателей гирлянд. Свидетельство тому — предлагаемые конструкции.

НОВОГОДНИЕ ГИРЛЯНДЫ

ПЕРЕКЛЮЧАТЕЛЬ ТРЕХ ГИРЛЯНД

Он содержит немного деталей (рис. 1) и практически не нуждается в наладке. Скорость переключения гирлянд такова, что при соответствующем расположении их ламп нетрудно добиться эффекта «бегущие огни». Поскольку гирлянды питаются однополупериодным напряжением, они могут быть рассчитаны на 160...180 В. Мощность же каждой гирлянды может достигать 20 Вт.

Основой переключателя является генератор импульсов, собранный на логических элементах (инверторах) DD1.1, DD1.5 и DD1.6. Благодаря их последовательному соединению обеспечивается отрицательная обратная связь по постоянному току, а введение трех интегрирующих цепочек (R1C1, R2C2, R6C4) приводит к генерации прямоугольных импульсов с частотой следования около 1 Гц и скважностью 2 (меандр).

Особенность генератора еще и в том, что прямоугольные импульсы на выходах логических элементов сдвинуты относительно друг друга примерно на угол 120°. Эти импульсы поступают на буферные (иначе говоря, развязывающие) элементы DD1.2—DD1.4, а с их выходов через резисторы R3—R5 — на управляющие электроды триггисторов VS1—VS3. Триггисторы открываются последовательно друг за другом, а значит, так же последовательно зажигаются и гирлянды ламп, включаемые в разъемы XS1—XS3.

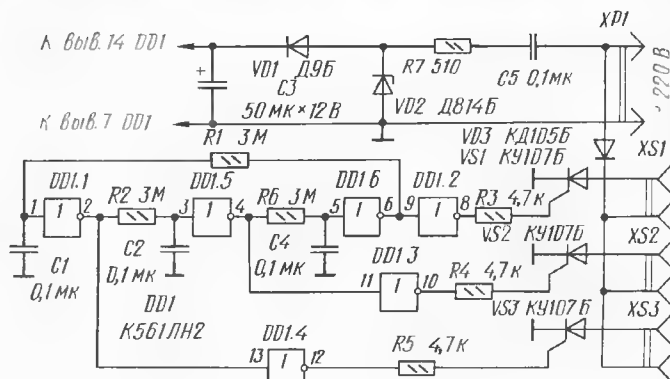


Рис. 1

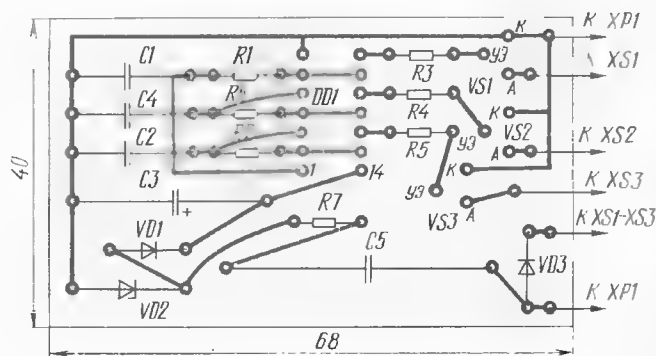


Рис. 2

что позволит получить дополнительный световой эффект.

И. НЕЧАЕВ

г. Курск

ПЕРЕКЛЮЧАТЕЛЬ ЧЕТЫРЕХ ГИРЛЯНД

94.1.44

Схема такого автомата приведена на рис. 3. Работает он несколько необычно: сначала гирлянды поочередно зажигаются в одном направлении (от EL1 до EL4), а затем поочередно гаснут, но в обратном направлении (от EL4 до EL1), после чего направление поочередного зажигания и гашения меняется и т. д.

Разберем подробное устройство и работу автомата. На трех элементах микросхемы DD1 собран генератор тактовых импульсов, частоту следования которых, а значит, частоту переключения гирлянд, можно изменять переменным резистором R1. С выхода генератора (вывод 3 микросхемы DD1) тактовые импульсы поступают на вход счетчика DD2 и на входы синхронизации сдвигового регистра DD3.

Предложим, что после включения вилки XP1 в сетевую розетку на выходах счетчика и регистра установились уровни логического 0. Тогда первые три тактовых импульса не изменят состояния сдвигового регистра. С приходом же четвертого импульса на выводе 8 счетчика появится уровень логической 1, который запишется в первый разряд регистра, а значит, такой уровень будет на выходе 13 регистра. Через резистор R4 он поступит на базу транзистора DA1.1 и откроет его. В цепи управляющего электрода транзистора VS1 потечет ток, о чем будет сигнализировать загоревшаяся лампа HL1. Транзистор откроется и подаст напряжение на гирлянду EL1, включенную в розетку X1.

Далее с поступлением на синхронизирующие входы регистра очередных трех тактовых импульсов уровни логической 1 поочередно установятся на всех его выходах (выводы 12, 11, 10). Поочередно вспыхнут гирлянды EL2—EL4.

Следующий тактовый импульс установит счетчик в состояние «8» (на выводе 11 будет уровень логической 1, а на выводе 8 — логического 0). Регистр перейдет в режим записи параллельной информации. Поскольку на выводе 5 регистра окажется уровень логического 0, он запишется в четвертый разряд регистра. Гирлянда EL4 при этом погаснет. С приходом очередных тактовых импульсов уровень логического 0 запишется последовательно в третий, второй и первый разряды. Гирлянды EL3—EL1 будут поочередно гаснуть.

После двенадцатого тактового импульса счетчик DD2 установится в состояние «12», уровень логической 1 с его вывода 8 будет записан в четвертый разряд регистра, что приведет к зажиганию гирлянды EL4. С каждым последующим импульсом уровень логической 1 запишется в третий, второй, первый разряды регистра, а значит, поочередно зажгутся гирлянды EL3—EL1.

Шестнадцатый тактовый импульс установит счетчик в исходное состояние. Регистр будет переведен в режим сдвига уровнем логического 0 на входном выводе 6, а уровень логического 0 на входном выводе 1 запишется в первый разряд. Очередной тактовый импульс сдвинет уровень логического 0 во второй разряд и сохранит его в первом и т. д. В результате гирлянды EL1—EL4 будут поочередно гаснуть, после чего порядок их зажигания повторится по вышеописанной программе.

Диоды VD2, VD3, конденсаторы C4, C5, стабилитрон VD1 и конденсаторы C1, C2 образуют сетевой блок питания, собранный по бестрансформаторной схеме. Конденсатор C1 должен быть установлен в непосредственной близости от выводов питания микросхемы DD3 — он служит для повышения помехоустойчивости устройства. Резистор R3 способствует разрядке конденсаторов C4, C5 после выключения автомата (когда вынимают вилку XP1 из сетевой розетки). Резистор R4 уменьшает так называемый экстраток (начальный ток зарядки конденсаторов C4, C5) при включении переключателя в сеть.

Для питания гирлянд применен однополупериодный выпрямитель на диоде VD3. Интегральная микросхема питается от стабилизированного выпрямителя, в котором использован стабилизатор VD2. Последовательно соединенные детали R7, C5 выполняют роль балластного резистора. Выпрямленное напряжение фильтруется конденсатором C3.

Кроме указанной на схеме K561ЛН2 применимы, например, микросхемы K176ЛА7, K176ЛЕ5, K561ЛА7, K561ЛЕ5. Диод VD1 — любой выпрямительный; VD3 — тоже выпрямительный, но рассчитанный на ток не менее 150 мА и обратное напряжение не ниже 300 В; стабилитрон VD2 — Д814Б, Д814В, Д809, Д810; тринисторы — КУ107А, КУ107Б и даже КУ101Е, если питающее напряжение будет снижено до 150 В. Конденсатор C3 — К50-3, К50-6, К50-12; C5 — МБМ, БМ на номинальное напряжение не менее 300 В; остальные конденсаторы — КЛС, КМ, МБМ.

Большую часть деталей монтируют либо на макетной плате, либо на печатной (рис. 2) — из одностороннего фольгированного материала.

Как уже было сказано, переключатель не требует налаживания и начинает работать сразу. При необходимости частоту переключения гирлянд можно изменить подбором конденсаторов C1, C2 и C4. Для равномерного переключения их емкости должны быть одинаковыми. Если же установить конденсаторы с разными емкостями, гирлянды начнут переключаться неравномерно,

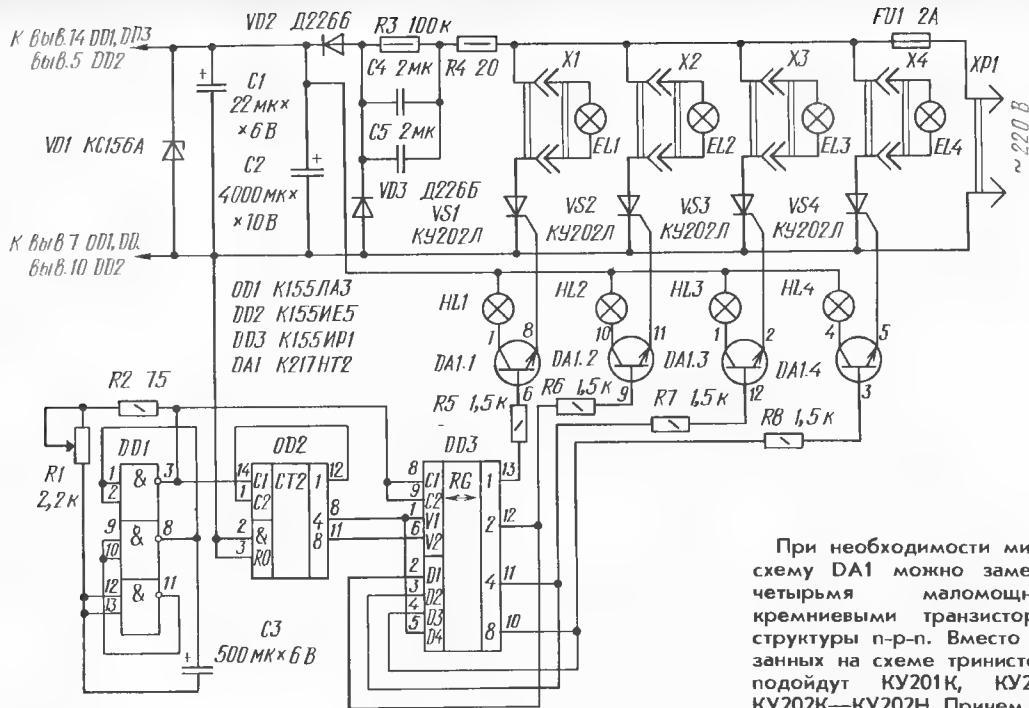
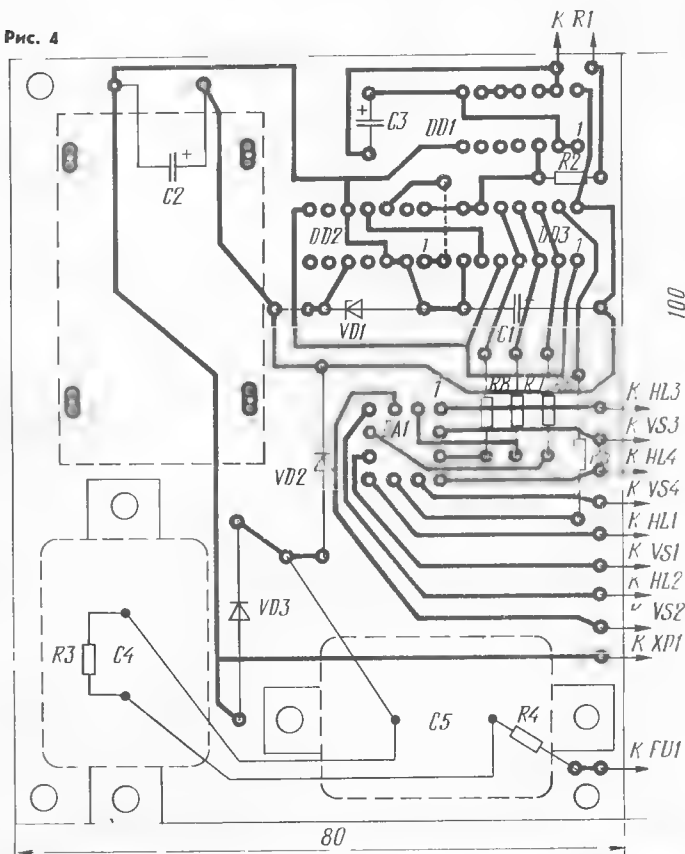


Рис. 3

Рис. 4



При необходимости микро-схему DA1 можно заменить четырьмя маломощными кремниевыми транзисторами структуры п-р-п. Вместо указанных на схеме триггеров подойдут КУ201К, КУ202К, КУ202К—КУ202Н. Причем триггеры серии КУ202 следует подобрать по току открывания в цепи управляющего электрода — он не должен превышать 25 мА. Сигнальные лампы HL1—HL4 — миниатюрные лампы накаливания СМН 6-20. При их отсутствии допустимо установить в коллекторные цепи транзисторов токоограничивающие резисторы МЛТ-0,25 сопротивлением 200...150 Ом. Конденсаторы C4, C5 желательно применить бумажные, на номинальное напряжение не менее 300 В.

Детали переключателя, за исключением транзисторов, сигнальных ламп и розеток, смонтированы на печатной плате (рис. 4) из одностороннего фольгированного стеклотекстолита. Транзисторы размещены внутри корпуса переключателя, а сигнальные лампы и розетки — на его стенках. Рядом с лампами может быть расположен и переменный резистор.

Правильно собранный автомат начинает работать без наладки.

А. АНУФРИЕВ

г. Чехов
Московской обл.

ПО СЛЕДАМ НАШИХ ПУБЛИКАЦИЙ

«ПЕРЕКЛЮЧАТЕЛЬ ЧЕТЫРЕХ ГИРЛЯНД»

В статье под таким заголовком, опубликованной в «Радио», 1985, № 11, с. 52, 53, рассказывалось о переключателе, управляющем зажиганием четырех гирлянд. Как сообщил Е. ПАШАНИН из г. Арзамаса Горьковской обл., конструкция привлекла его своей простотой и оказалась надежной в работе. Несложная доработка автомата позволила управлять частотой переключения гирлянд сигналом ЗЧ, снимаемым, например, с динамической головки магнитофона.

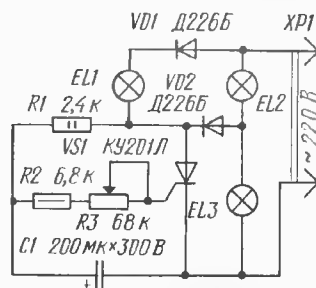
Доработка сводится к изготовлению аналога оптрона из светодиода и фоторезистора. Эти детали (любой серии) укрепляют внутри светонепроницаемого тубуса так, чтобы светодиод был напротив чувствительного слоя фоторезистора. В качестве тубуса автор применил резиновый наконечник от стандартного разъема для магнитофона и вклеил в него детали клеем «Момент».

Выводы фоторезистора подключают к верхнему по схеме выводу резистора R4 и к общему проводу, а на выводы светодиода

подают сигнал с выхода усилителя ЗЧ. Вспыхивающий в такт с музыкой светодиод изменяет освещенность фоторезистора, а тот, в свою очередь, изменяет общее сопротивление частото- задающей цепочки мультивибра- тора.

«ТРИНИСТОРНЫЙ ПЕРЕКЛЮЧАТЕЛЬ ОДНОЙ ГИРЛЯНДЫ»

В этой небольшой заметке («Радио», 1981, № 11, с. 35) рассказывалось о предложении казанского радиолюбителя В. Лоскутова видоизменить схему тринисторного переключателя одной гирлянды таким образом, чтобы он стал способным управлять двумя гирляндами. Дальнейшего совершенства столь простого переключа- теля добился В. Глухов из Ново- сибирска — он разработал автомат управления тремя гирляндами (см. рисунок).



При закрытом тринисторе VSI горят вполне накала гирлянды EL2 и EL3 (если они одинаковой мощ- ности). В момент же открывания тринистора вспыхнут полной яр- костью гирлянды EL1 и EL2, а EL3 погаснет, поскольку окажется зашунтированной через открытый тринистор диодом VD2.

Все гирлянды могут быть одина- ковой мощности (для указанных на схеме диодов — не более 60 Вт), но допустимо использовать гирлян- ду EL3 меньшей мощности, чтобы она светила ярче, чем EL2.

ЧИТАТЕЛИ ПРЕДЛАГАЮТ

Радиоконструктор «Юность КП101» все еще встречается в продаже и вызывает нарекания со стороны собирающих его юных радиолю- бителей на затруднения в налаживании. Поэтому хочу поделиться своим небольшим опытом.

Во-первых, приемник удастся быстро наладить по методике, опи- санной в статье В. Борисова «Радиоконструктор «Юность КП101» в «Радио», 1984, № 3, с. 49, 50, если установить конденсатор C3 емкостью 0,022 мкФ. Кроме того, радиочастотный трансформатор T1 следует расположить непосредственно на плате (без держателя) возможно дальше от переменного резистора, а вывод ротора конден- сатора переменной емкости соединить проволоочной перемычкой с ближайшей латунной стойкой, имеющей контакт с общим проводом приемника.

г. Москва

ДОРАБОТКА «ЮНОСТИ КП101»

М. КАРЕЕВ

Как известно, для высоко- качественного воспроизведе- ния стереофонических программ в салоне автомобиля необходим усилитель ЗЧ с выходной мощ- ностью (на нагрузке сопротив- лением 4 Ом) не менее 5...10 Вт на канал. Получить такую мощ- ность от усилителя, собранного по традиционной схеме и питаю- щегося от бортовой сети авто- мобиля (12 В), невозможно, поэтому на практике этой цели добиваются либо повышением (с помощью преобразователя) напряжения питания до 26... 40 В, либо применением мосто- вого усилителя. По мнению авторов, на сегодня предпочи- телен второй вариант: он более экономичен, да и массо-габаритные характеристики мосто- вого усилителя мощности ЗЧ (УМЗЧ) лучше. Один из ва- риантов такого УМЗЧ и пред- лагается вниманию читателей. Его основные технические ха- рактеристики следующие:

Номинальный диапазон частот при неравномерности АЧХ не более ± 2 дБ, Гц	60... 20 000
Номинальное входное напряже- ние, В	0,25
Выходная мощность, Вт, на нагрузке сопротивлением, Ом:	
4	10
2	20
Коэффициент гармоник, %, не более	0,3

Принципиальная схема одно- го из каналов стереофоническо- го УМЗЧ для автомобильной магнитолы показана на рис. 1. Выполнен он на двойном инте- гральном усилителе K548УН1А (DA1) и восьми транзисторах (VT1—VT8). Один из усилителей микросхе- мы (DA1.1) и транзисторы VT1—VT4 использованы в не- инвертирующем плече, другой (DA1.2) и транзисторы VT5— VT8 — в инвертирующем. Ко- эффициент усиления УМЗЧ по напряжению определяется цепью ООС R3R2C2, охваты- вающей неинвертирующее плечо, близкий к 1 коэффициент передачи инвертирующего плеча задан цепью R8R9C7.

Нагрузка УМЗЧ — громкого- воритель BA1 — включена че- рез разделительные конденсато- ры C4, C5 между выходами

ДЛЯ АВТОМОБИЛЬНОЙ МАГНИТОЛЫ

группы В, подстроечный резистор R2 — СП5-3, СП5-2, СП-0.4 и т. п., постоянные резисторы — МЛТ. Дроссель L1 наматывают проводом ПЭВ-2 диаметром 0,9...1,1 мм

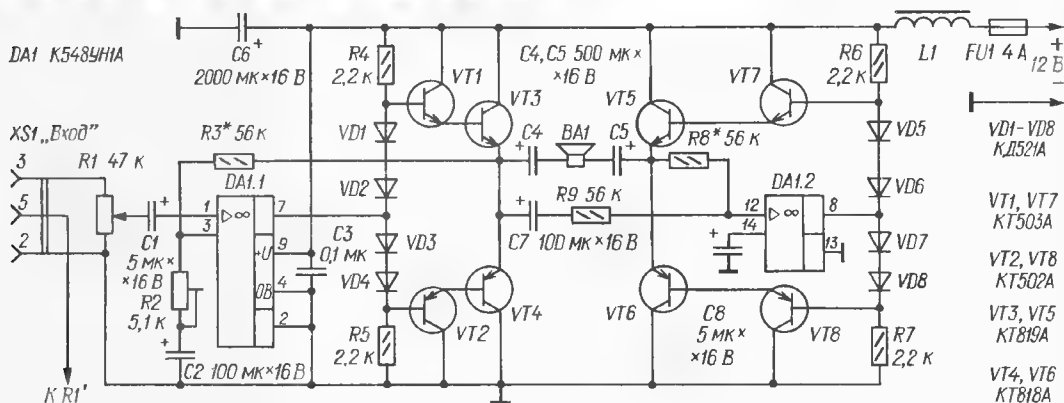


Рис. 1

плеч. Увеличив емкость этих конденсаторов до 2000...2200 мкФ, можно сместить нижнюю границу номинального диапазона УМЗЧ в область частот 16...20 Гц.

Переменными резисторами R1 и R1' (в другом канале) регулируют громкость звучания и устанавливают стереобаланс.

Диоды VD1—VD4 и VD5—VD8 задают ток покоя транзисторов выходных каскадов и стабилизируют его при изменении температуры их переходов.

Конструкция и детали. Каждый канал УМЗЧ смонтирован на печатной плате размерами 120×40 мм из фольгированного стеклотекстолита. Транзисторы VT3—VT6 выходных каскадов каждого стереоканала установлены (VT4, VT6 — непосредственно, VT3, VT5 — через слюдяные прокладки) на ребристом теплоотводе размерами 120×40×10 мм из дюралюминия. К нему же клеим БФ-2 приклеены диоды VD1—VD8 (VD1—VD4 рядом с VT3, VT4, а VD5—VD8 — рядом с VT5, VT6). Выбранные размеры тепловода и платы позволяют использовать предлагаемый УМЗЧ в большинстве отечественных и зарубежных автомобильных магнитол и проигрывателей кассет.

Для получения максимальной выходной мощности транзисторы VT3—VT6 необходимо по-

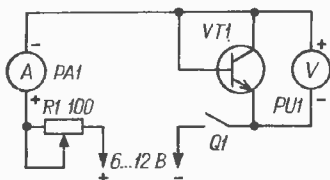


Рис. 2

добрать по минимальному напряжению насыщения коллектор — эмиттер ($U_{КЭнас}$). С этой целью проверяемый транзистор VT1 включают в измерительную цепь, собранную по схеме на рис. 2, и, замкнув ее выключателем Q1, переменным резистором R1 (желательно, чтобы он был проволочным) устанавливают по амперметру PA1 ток через транзистор, равный 1 А. Напряжение на участке коллектор — эмиттер транзистора VT1 измеряют вольтметром PU1. Для работы в УМЗЧ отбирают транзисторы, у которых напряжение $U_{КЭнас} = 0,65...0,8$ В.

Если УМЗЧ предполагается использовать только с нагрузкой сопротивлением 4 Ом, в нем можно применить транзисторы серий КТ3107, КТ3108, КТ361 (VT1, VT7), КТ3102, КТ3117, КТ315 (VT2, VT8), КТ817 (VT3, VT5) и КТ816 (VT4, VT6).

Остальные детали могут быть следующих типов: конденсаторы C1, C8 — К53-4, К50-16, К50-6; C4—C6 — К50-35, К50-16, К50-6; C3 — КМ; переменный резистор R1 — любого типа

в один слой на ферритовом (400НН, 600НН) стержне диаметром 8 и длиной 16...20 мм

Налаживание УМЗЧ сводится к симметрированию стереоканалов и установке требуемого коэффициента усиления. Симметрии (симметричного ограничения синусоидального сигнала на выходе) добиваются подбором резисторов R3 и R8, коэффициент усиления регулируют подстроечным резистором R2. После этого к УМЗЧ подключают эквивалент нагрузки и проверяют его основные характеристики на соответствие приведенным в начале статьи. Лабораторный источник, используемый для питания УМЗЧ во время налаживания, должен обеспечивать напряжение 12 В при токе нагрузки не менее 3...4 А.

В заключение следует отметить, что при желании конденсаторы C4 и C5 можно исключить. Однако в этом случае потребуются более тщательное налаживание УМЗЧ, так как при неодинаковых постоянных напряжениях на эмиттерах транзисторов VT3, VT4 и VT5, VT6 через громкоговоритель будет течь постоянный ток. Последний может достиг опасной величины при выходе из строя одного из транзисторов выходного каскада.

С. ФИЛИН,
С. ПЕВНИЦКИЙ

г. Ленинград

НА ВОПРОСЫ ЧИТАТЕЛЕЙ ОТВЕЧАЮТ АВТОРЫ СТАТЕЙ:



ЗАЙЦЕВ А. ЭЛЕКТРОН-
НЫЙ ЗВОНОК НА ТРАН-
ЗИСТОРАХ.— РАДИО, 1989,
№ 4, с. 58, 59.

Почему после нажатия на
кнопку SB1 звонок «звонит»
непрерывно?

При исправных деталях и от-
сутствии ошибок в монтаже
причиной непрерывной работы
звонка может быть слишком
малая мощность сетевого транс-
форматора. В этом случае при
звучании второй, более мощной
чем первая, трели напряжение
питания из-за недостаточной
мощности трансформатора зна-
чительно снижается, а по окон-
чании трели резко возрастает
до исходного уровня. В резуль-
тате самопроизвольно запус-
кается ждущий мультивибратор
на транзисторах VT1, VT2
и цикл повторяется.

Однако торопиться заменять
трансформатор в подобном слу-
чае не следует. Дело в том,
что благодаря снижению нап-
ряжения питания во время ра-
бочего цикла трели звучат более
приятно, чем при неизменном
напряжении. Предотвратить же
самопроизвольный запуск ждущ-
его мультивибратора можно
другими способами. Один из
них заключается в снижении
громкости звучания трелей под-
строечным резистором R24
(в этом случае уменьшится
потребляемый усилителем ЗЧ
ток и напряжение питания
будет снижаться на меньшую
величину). Если же уменьшение
громкости нежелательно, нуж-
ного результата можно добиться
включением в коллекторную
цепь транзистора VT1 (после-
довательно с резистором R1,
катодом к коллектору) мало-
мощного диода (например, се-
рии Д9 или Д223).

**Намоточные данные сетевого
трансформатора.**

Как показала практика, наи-
лучшие результаты получаются
при использовании для питания
звонка трансформатора с маг-
нитопроводом из пластин Ш16
при толщине набора 11 мм.
Сетевая обмотка должна со-
держать 6520 витков провода
ПЭВ-2 0,09, понижающая —
415 витков провода ПЭВ-2 0,25.

РАДИО № 11, 1989 г.

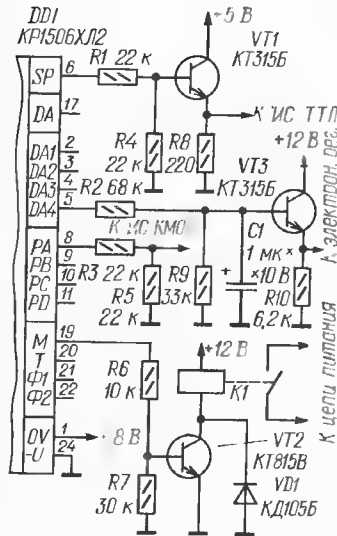
ПЛОТНИКОВ В. ИНТЕ-
ГРАЛЬНЫЕ МИКРОСХЕМЫ
ДЛЯ СИСТЕМ ДУ.— РАДИО,
1986, № 6, с. 48—52; № 7,
с. 23—25.

О логических уровнях сигна-
лов на входах и выходах
микросхем КР1506ХЛ2. ★ приемника

При включении микросхемы
по схеме, изображенной на
рис. 6 в статье (№ 7, с. 24),
логическому 0 на входах при-
мого ввода команд А—Е и на
выходах кода программ РА—РД
соответствует напряжение 0 В,
а логической 1 — напряже-
ние —18 В. Проверяя работо-
способность микросхемы, сле-
дует помнить, что большинство
ее выходов не имеют внутренней
нагрузки, поэтому между ними
и минусовым (—18 В) проводом
питания необходимо включить
резисторы сопротивлением 10...
51 кОм.

**Согласование выходов с
микросхемами КМОП и ТТЛ.**

Согласовать выходы микро-
схемы КР1506ХЛ2 с микросхе-
мами серий ТТЛ (К155, К555
и др. с напряжением питания
+5 В относительно общего
провода) и КМОП (К176, К561
и др. с напряжением питания
+9 В) проще всего, если общим
сделать минусовый (соединен-
ный с выводом 24) провод
питания. В этом случае логи-
ческому 0 будет соответствовать
выходное напряжение +18 В,
а логической 1 — 0 В. На ри-
сунке изображены схемы воз-
можных вариантов согласо-
вания аналоговых выходов DA1—
DA4 с входами электронных
регуляторов (каскад на тран-
зисторе VT3), дискретных вы-
ходов SP, DA, PA, PD и Т
с микросхемами КМОП (де-
литель напряжения R3R5) и
ТТЛ (каскад на транзисторе
VT1). Здесь же показана схема
выключателя сетевого пита-



ния — электронного реле на
транзисторе VT2, управляемого
выходным сигналом триггера
сети (вывод M).

**Как осуществляется под-
стройка частоты гетеродина?**

Импульсный сигнал под-
стройки, формируемый на вы-
ходе Т (вывод 20), предназна-
чен для управления гетероди-
ном с цифровым синтезатором
частоты. При этом каждый
импульс анализируется по дли-
тельности и изменяет содер-
жимое счетчика, управляющего
частотой гетеродина, на едини-
цу младшего разряда. Так,
если нажата кнопка «Гетеро-
дин+» (команда 5), каждые
130 мс формируются импульсы
длительностью 144 мкс. Они
увеличивают содержимое сче-
тника каждый раз на единицу
младшего разряда, напряжение,
подаваемое на варикапы, воз-
растает и частота гетеродина
повышается. После отпускания
кнопки частота гетеродина фик-
сируется и остается неизменной
до прихода новой команды («Ге-
теродин+» или «Гетеродин-»)
или смены номера программы.

Для управления синтезатором
частоты используют специали-
зированные БИС и микропро-
цессорные устройства.

ПРИМЕНЕНИЕ СЕНДАСТОВОЙ МАГНИТНОЙ ГОЛОВКИ В МАГНИТОФОНЕ

Сендастовая универсальная магнитная головка ЗД24.810 по сравнению со штатными, использующимися в магнитофонных приставках «Маяк-231 стерео» и «Маяк-232 стерео», обладает рядом несомненных преимуществ — повышенной износоустойчивостью, более широким диапазоном рабочих частот.

Однако прямая замена штатной головки на сендастовую не дает положительных результатов. Дело в том, что магнитная головка ЗД24.810 имеет большую величину индуктивности и это не позволяет установить номинальный ток подмагничивания в названных магнитофонах даже при полностью выведенных подстроечных резисторах R4 и R10 (нумерация элементов приведена по заводской схеме электрической принципиальной) блока А1.

При анализе схемы генератора тока стирания и подмагничивания (ГСП) обратил внимание, что в конструкции магнитофона вместо двух конденсаторов C4 и C5 стоит один емкостью 0,01 мк. При этом частота ГСП составляла 105 кГц.

Из опыта работы с аналогичными устройствами решил снизить частоту ГСП, так как это позволяет увеличить ток через индуктивность. Для этого в имеющиеся свободные отверстия впаив конденсатор КСО (можно использовать КМ-4, КМ-5, К31-11) емкостью 3300 пФ. Частота ГСП снизилась до 85 кГц.

Расширение диапазона рабочих частот в области верхних частот реализовал подбором конденсаторов C15 и C16, включенных параллельно обмоткам универсальной магнитной головки. При емкостях конденсаторов 100 пФ частота резонанса сместилась в область частоты 18 кГц.

После указанной доработки магнитофона частотный диапазон при записи сигнала с уровнем — 20 дБ и неравномерности АЧХ 3 дБ составил: для ленты МЭК1 (BASF) — 30...16 000 Гц, для ленты МЭК11 (Maxell) — 30...18 000 Гц.

При использовании системы динамического подмагничивания СДП-2 (с использованием ОУ К553УД2) частотный диапазон при записи сигнала с уровнем — 10 дБ для указанных магнитных лент составил соответственно 30...17 000 Гц и 30...20 000 Гц.

Э. ЛИХАЧЕВ

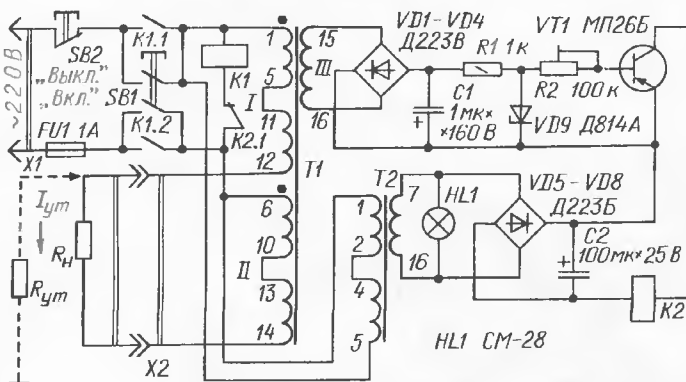
г. Лиеняя
Латв. ССР

АВТОМАТИЧЕСКИЙ ОТКЛЮЧАТЕЛЬ НАГРУЗКИ

Устройство предназначено для автоматического отключения нагрузки от сети в случае появления в ее цепи тока утечки на «землю» или касания человеком токоведущих частей, находящихся под сетевым напряжением. Его применение особо оправдано на объектах с повышенной опасностью поражения электрическим током, например, при наладке и ремонте радиоэлектронной аппаратуры. Особенность устройства — отсутствие необходимости использования защитного заземления.

Порог срабатывания отключателя — 0,5 мА при максимальном токе нагрузки 1 А. Напряжение питания нагрузки — 220 В.

Прибор состоит из датчика и коммутатора, отключающего и нагрузку и сам прибор. При нажатии на кнопку SB1 срабатывает реле K1 и самоблокируется контактами K1.1 и K1.2. Сетевое напряжение поступает к нагрузке через включенные встречно одинаковые обмотки I и II трансформатора T1, служащего датчиком прибора. Создаваемые обмотками магнитные потоки взаимно компенсируются, поэтому трансформатор для переменного тока представляет собой незначительное сопротивление, по характеру близкое к чисто активному.



Для питания коллекторной цепи ключевого транзистора VT1, входящего в состав коммутатора, использован отдельный источник на трансформаторе T2 и диодном мосте VD5—VD8. В исходном состоянии транзистор закрыт, реле K2 обесточено, контакты K2.1 замкнуты. При возникновении в цепи нагрузки тока утечки $I_{ут}$ значения тока через обмотки I и II трансформатора T1 будут отличаться на величину $I_{ут}$. В результате этого в магнитопроводе трансформатора T1 появится разностный магнитный поток, который наведет напряжение в обмотке III. После выпрямления мостом VD1—VD4 оно через ограничитель R1VD9R2 поступает на базу транзистора VT1. Транзистор открывается, срабатывает реле K2, размыкая контактами K2.1 цепь обмотки реле K1. После отпускания якоря реле K1 контакты K1.1 и K1.2 замыкаются, нагрузка и само устройство отключаются от сети.

Порог срабатывания устанавливают подстроечным резистором R2. Симметричность входной цепи устройства, подводящей напряжение питания к нагрузке, обеспечивает работоспособность прибора независимо от того, какой из сетевых выводов подключен к фазному проводу, а также в каком месте цепи нагрузки произошла утечка.

Устройство выполнено в металлической коробке, на лицевой панели которой размещены кнопки «Вкл.» и «Выкл.», контрольная лампа HL1, сигнализирующая о работе прибора, гнезда X2 для подключения нагрузки.

В автомате использованы реле МКУ48 - С (K1), паспорт РА4.506.311, РЭС10 (K2), паспорт РС4.524.303, трансформаторы ТА-129 (T1), ТН-36 (T2).

Наладка при исправных деталях сводится лишь к установке порога срабатывания резистором R2.

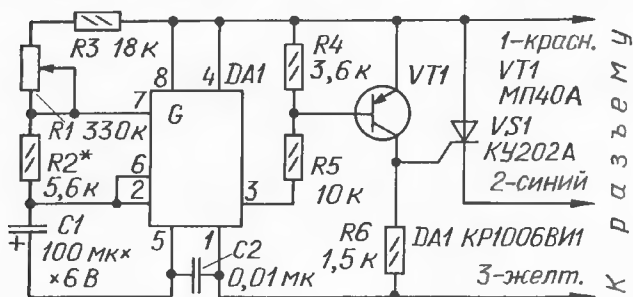
В. ПАВЛОВ

Ступинский р-н
Московской обл.

РЕГУЛЯТОР РАБОТЫ СТЕКЛООЧИСТИТЕЛЯ

Устанавливаемые на многие автомобили электромеханические регуляторы режима работы стеклоочистителя обеспечивают только одно значение длительности цикла — 3...5 с. Более удобны в эксплуатации электронные регуляторы с циклом от 2...3 до 20...25 с. Мультивибратор, обеспечивающий такой режим работы и реализованный на таймере, описан в [Л, с. 96]. Однако это устройство не подходит для автомобилей ВАЗ из-за отличий в подключении. Ниже описан электронный регулятор, предназначенный для установки на автомобили ВАЗ вместо электромеханического регулятора.

На таймере DA1 собран мультивибратор. Электронный ключ на транзисторе VT1 управляет тринистром VS1. Работа мультивибратора на таймере детально описана в [Л, с. 40]. Регулятор имеет два преимущества: нулевое время выхода на периодический режим и нулевое выходное напряжение таймера в момент включения питания.



При установке переключателя рода работы стеклоочистителя в среднее положение на вывод 1 регулятора поступает напряжение 12 В, вывод 2 соединяется с электродвигателем, вывод 3 — с общим проводом (с корпусом автомобиля). Напряжение на выводе 3 таймера DA1 устанавливается равным нулю, поэтому транзистор VT1, а значит, и тринистор VS1 открываются. Электродвигатель начинает вращение и его кулачковый переключатель замыкает тринистор и он закрывается. Через интервал времени $t_1 = 0,7 \cdot R_2 C_1$ после включения напряжение на выходе таймера становится равным 12 В и транзистор закрывается. Это состояние сохраняется в течение интервала $t_2 = 0,7 \cdot (R_1 + R_2 + R_3) C_1$, длительность которого можно изменять переменным резистором R1. Далее процесс повторяется с периодом $T = t_1 + t_2 = 0,7 \cdot (R_1 + 2R_2 + R_3) C_1$. Подборкой резистора R2 устанавливается длительность интервала t_1 : если он меньше периода срабатывания кулачкового переключателя при вращении электродвигателя, то щетки совершат два хода. Минимальное значение сопротивления резистора R2 обычно равно 1...2 кОм. Минимальное значение интервала работы регулятора определяют резисторы R2 и R3: $T_{\min} = 0,7 \cdot (2R_2 + R_3) C_1$. При указанных на схеме номиналах это значение примерно равно 2 с.

Правильно собранный регулятор налаживания не требует. Вместо транзистора МП40А можно использовать МП115. Переменный резистор R1 устанавливают в удобном для водителя месте, а сам регулятор крепят к разъему. Используя объемный монтаж, удалось поместить блок в пластмассовую коробку размерами 40×40×25 мм.

Недостаток устройства — отсутствие цепи замыкания электродвигателя в нижнем положении щеток стеклоочистителя, из-за чего они останавливаются несколько выше. Однако это практически не создает никаких неудобств, что проверено за длительное время эксплуатации.

И. ГАРАСЫМИВ

г. Львов

ЛИТЕРАТУРА

Коломбет Е. А. Таймеры. — М.: Радио и связь, 1983 (Массов. б-ка инженера «Электроника», вып. 39).

МАЛЕНЬКИЕ ХИТРОСТИ... ДЛЯ МАГНИТОФОНА-ПРИСТАВКИ «ВЕГА МП-120 СТЕРЕО»

Магнитофон-приставка «Вега МП-120 стерео» заслуженно снижал популярность у любителей магнитной записи своими достаточно хорошими техническими характеристиками и функциональными возможностями. Они достигнуты применением в конструкции микропроцессора, который управляет режимами работы лентопротяжного механизма и работой по программе.

Однако указанными в инструкции по эксплуатации функциями не ограничивается возможность работы магнитофона-приставки. Комбинируя включения органов управления, можно добиться интересных сочетаний выполнения команд. И при этом не требуется никаких дополнительных доработок.

Вот некоторые из них.

...Приставка позволяет не только прослушивать фонограммы по заданной программе, но и записывать их. Но только подряд несколько музыкальных произведений, например, 1,2,3,4... и т. д. При этом нельзя производить запись с пропуском каких-либо произведений (например, 1,2,4...), так как при пропуске фрагмента приставка перейдет в режим перемотки.

Реализация функции «Запись по программе» производится следующим образом. Магнитофон следует включить на запись, установить необходимый уровень записи и счетчик расхода ленты обязательно установить на «0». Затем нажать кнопки «Программа» и «Ввод» и с помощью программатора ввести количество подряд записываемых музыкальных произведений. Включить источник фонограммы, а затем нажать кнопку «Программа», магнитофон перейдет в режим записи. До окончания записи следует нажать кнопку «Повтор». После окончания записи заданного количества фрагментов магнитофон автоматически перейдет в режим «Пауза записи», перематает ленту до «0» показывая счетчика и отключит все режимы. Магнитофон готов к воспроизведению всей записанной программы от первой фонограммы, для этого нужно

лишь нажать два раза кнопку «Программа» или «Воспроизведение».

Если после заданного количества записываемых фонограмм лента в кассете нужно смотать до конца, то после введения в программу номеров 1,2,3... ввести номер 15. Однако следует помнить, что если в музыкальной программе есть паузы свыше 0,5 с, то магнитофон посчитает их перерывами между фонограммами.

...Когда делают пробные записи, а на кассете уже были сделаны интересные фонограммы, то иной раз приходится долго искать их окончание. А сделать это можно довольно просто. Если окончание фонограммы находится в первой половине кассеты — следует два раза нажать кнопку «Программа» и магнитофон сам найдет последнюю записанную фонограмму и воспроизведет ее. Если окончание фонограммы во второй половине — ввести в программу цифру 2. Магнитофон после нахождения последней фонограммы перемотает ее и переключится в режим «Воспроизведения».

...Понравившуюся фонограмму можно до бесконечности раз повторять, если до ее окончания магнитофон перевести в режим «Пауза» или «Стоп» и нажать кнопку «Программа» до появления «00», а затем кнопку «Повтор».

...Если при работе магнитофона была введена какая-либо программа, ее можно стереть, нажав кнопки «Программа», «Ввод» и снова «Программа».

...Иногда при включении магнитофона в сеть на индикаторе программы высвечиваются четыре нуля. Это может привести к перегреву микропроцессора K145IK1913 и к возможному выходу его из строя. Для устранения такого явления нужно нажать на кнопку «Ввод» или любую кнопку на программаторе — два нуля на табло погаснут, микропроцессор будет работать в облегченном режиме.

...С течением времени в процессе эксплуатации магнитофона ухудшается работа по программе. Магнитофон либо проскакивает паузы, либо, наоборот, ошибочно их обрабатывает. Это происходит из-за загрязнения зазора магнитной головки или из-за смещения ее относительно нормального положения (по высоте, углу наклона).

М. БАРСУКОВ

г. Новосибирск



● Все чаще в качестве связующего звена между человеком и вычислительной машиной используют видеоиндикаторы с сенсорными экранами. Они, по утверждению пользователей ЭВМ, оптимально сочетают функциональные возможности клавиатуры и устройства типа «мышь». Наибольшее распространение такие видеоиндикаторы получили в различных финансовых организациях. Биржевые маклеры, например, используют их для оперативной телефонной связи: достаточно прикоснуться к отображаемому на экране номеру (или фамилии) и обеспечен автоматический набор соответствующего телефонного номера. Вкладчики Вестминстерского банка при операциях купли-продажи акций получают необходимые чеки непосредственно из видеоиндикатора, а в США и Японии их устанавливают в универсальных магазинах и используют как справочные стенды.

● Фирмой «Техас инструментс» (США) разработан и изготовлен методом молекулярно-пучковой эпитаксии новый транзистор, получивший название резонансного туннельного. Время пролета электронов в нем составляет несколько фемтосекунд ($1 \text{ фс} = 10^{-15} \text{ с}$), ширина активной области — около 10 нанометров ($1 \text{ нм} = 10^{-9} \text{ м}$). Новый транзистор имеет коэффициент усиления по току 50.

Экспериментальный пленочный транзистор с шириной электродов 5 нанометров изготовило почтовое ведомство Японии. Предполагается, что он найдет применение в микросхемах с ультравысоким уровнем интеграции для перспективных ЭВМ, усилительной аппаратуры спутниковых систем и т. п. Для изготовления транзистора использована новая технология, которая представляет собой сочетание выращивания кристаллических пленок и напыления из паровой фазы. Такая технология позволяет формировать вертикальную структуру чередующихся слоев арсенида галлия и алюминия, легированных и нелегированных кремнием. Охлажденный до температуры — $268,5^\circ \text{C}$ пленочный транзистор в шесть раз превосходит по быстродействию самый «быстрый» на сегодняшний день транзистор типа «НЕМТ». Но расчеты показывают, что это не предел и при более глубоком охлаждении его быстродействие может быть еще больше.

● В Станфордском университете (США) разработана перчатка для глухих и глухослепых, внешне напоминающая перчатку для игры в гольф. В ее пальцы, запястье и тыльную сторону вмонтированы специальные датчики. Вырабатываемые ими при «разговоре» сигналы, несущие информацию об угловом положении пальцев, поступают в микро-ЭВМ. Передаваемые жестами буквы, из которых синтезируются слова, распознаются по принципу максимального сходства с заложенными в ее память эталонными жестами.

Синтезированная речь воспроизводится портативным устройством в виде нашейной брелка.

Человек с нормальным слухом при общении с глухим или глухослепым пользуется портативной клавиатурой размерами с карманный калькулятор. Вводимый с ее помощью текст высвечивается на жидкокристаллическом индикаторе, расположенном на запястье глухого, либо воспроизводится на сенсорном индикаторе Брайля, который глухослепый человек может носить на поясе.

● Ксерографический множительный аппарат 5090, разработанный английской фирмой «Рэнк ксерокс», сочетает в себе универсальность и экономичность фотокопировальной техники с качеством печати офсетных станков.

Производительность нового аппарата — 135 копий в минуту, на изготовление термически скрепляемой брошюры из 125 листов необходимо всего 13 с. Аппарат может оформлять документы с обложкой, готовить отчеты, справочники, каталоги с включением в них репродукций, фотоснимков и другого иллюстративного материала. Его хранилище вмещает до 250 оригиналов для многократного копирования. Управляет аппаратом ЭВМ с емкостью памяти 20 мегабайт, в которую можно вводить команды для исполнения до 36 различных функций.

ОБМЕН ОПЫТОМ

О ЧЕМ ПИСАЛ ЖУРНАЛ «РАДИОЛЮБИТЕЛЬ» № 11—12, 1930 г.



★ «Мы выпускаем последний номер журнала «Радиолюбитель», объединяющийся под общим руководством ВЦСПС и ОДР с журналом «Радиофронт».

★ «В советской радиотехнике, в ее основном разделении — передающей и приемной — у нас господствует исключительная диспропорция. В части передающих радиостанций, их качества, мощностей — наша радиопромышленность добилась огромнейших успехов».

И далее: «Сколько раз писал наш журнал о том, что все виды радиоаппаратуры (имеющих в виду радиоприемники), выпускаемые ВЭО (Всесоюзное электротехническое объединение), безнадежно устарели... Наш журнал заканчивает свое самостоятельное существование, сливаясь с «Радиофронтом», но критика деятельности ВЭО в части его радиоработы... радиопрессой не будут прекращены до тех пор, пока не будут уничтожены все недостатки».

★ Описывается разработанная сотрудником редакции Л. Кувариным конструкция отдельного блока усиления высокой (радио) частоты на экранированной лампе ЭКР -3. Блок может быть присоединен к любому приемнику, начинающемуся детекторной лампой или лампой усиления высокой частоты, если конструкция приемника допускает приближение анодной катушки блока к катушке антенного контура приемника.

Популярность такого блока среди радиолюбителей редакция видела в том, что в продаже появились экранированные лампы, имеющие большие преимущества по сравнению с широко распространенными триодами «микро». Просто же, без существенной переделки имеющегося приемника, лампу «микро»

экранированной лампой не заменить.

В этом же номере журнала дается еще одна весьма полезная для радиолюбителей конструкция — КВ адаптер. Работа адаптера, соединенного с длинноволновым приемником, имеющим усилитель высокой частоты, основана на принципе супергетеродина. Адаптер содержит две лампы: генераторную (гетеродинную) и смесительную, на которую поступали также колебания из антенны. Усилителем промежуточной частоты служил каскад усиления высокой частоты длинноволнового приемника.

Читателям предлагались также самодельные двоянные и строенные конденсаторы, которых в продаже в ту пору не было, и ставившиеся популярными среди радиолюбителей адаптеры (звуко-сниматели) для проигрывания грампластинок.

★ В лаборатории журнала был испытан радиоприемник типа ЭЧС (экранированный четырехламповый сетевой), собранный по схеме 1—V—2. В отзыве редакции сказано, что это первый приемник, «разработанный нашей промышленностью, который является современным приемником и который можно гораздо больше хвалить, чем бранить». В этом приемнике экранированная лампа СО-95 применена в усилителе высокой частоты. Выходная мощность 0,3 Вт. Диапазон принимаемых частот 150—1400 кГц разбит на четыре поддиапазона. Один из разработчиков этого приемника Е. Геништа, ставший в дальнейшем видным советским радиоинженером, лауреатом Государственной премии СССР, писал в журнале, что по чувствительности и избирательности ЭЧС вполне сравним с аналогичными европейскими при-

емниками, «при испытании приемник ЭЧС на практическом приеме вполне оправдал наши теоретические и лабораторные изыскания».

★ В Германии фирмой «Телефункен» выпущена оригинальная конструкция трехэлектродной лампы, отличительной чертой которой является отсутствие внутренней сетки. Ее роль выполняет специальная металлическая обкладка, помещенная снаружи баллона. Лампа реагирует только на переменное напряжение, прикладываемое к обкладке, при этом ее коэффициент усиления возрастает с повышением частоты. Так колебания частотой 50 Гц практически не усиливаются, благодаря чему непосредственное питание катода переменным током не оказывает мешающего действия на усиление высокой частоты. Кроме того, отпадает необходимость в gridle — сопротивлении утечки сетки, блокированном конденсатором.

★ «Во Франции супергетеродинам придавали большое значение, но последняя радиовыставка текущего года показала, что супербыстро уменьшаются в числе, вытесняемые американским типом схем с прямым усилением высокой частоты. В Америке же как раз наоборот... многие радиоприемники приступили к производству супергетеродинов».

★ «В Англии и Америке выпущены граммофонные устройства, у которых одна и та же пластинка может автоматически проигрываться бесконечное число раз. Выпущены также установки, которые могут автоматически, без участия слушателей, подряд сыграть до 14 пластинок».

★ «Принцип работы терменвокса основан на получении биений от совместного действия двух гетеродинов. Недавно один американец подготовил радиоприемник, действующий на этом принципе. Для его изготовления пришлось поместить в одном ящике 150 экранированных гетеродинов... Этот прибор дает возможность в отличие от обычных терменвоксов заставить звучать одновременно любое количество «голосов». В действие радиоприемник приводится нажатием клавишей».

★ «За последний год почтовое ведомство Англии начало широко применять новое средство борьбы с радиозайцами — автомобиль с рамочной антенной, служащей для пеленгации приемных установок. Правда, таким способом засечки можно обнаружить только сильно излучающий приемник. Однако страх перед «радиошайкой» создал такой страх у слушателей, что число регистрируемых установок неизменно и в очень большой степени увеличивается».

Публикацию подготовил
А. КИЯШКО